

Via Oldofredi, 23 - 20124 Milano

© Copyright 1983 Elettronica FLASH Registrata al Tribunale di Bologna N° 5112 il 4.10.83

| Scritta al Reg. Naz. Stampa N. 01396 Vol. 14 fog. 761 il 21-11-84

Pubblicità inferiore al 70%

Spedizione Abbonamento Postale Gruppo III

Direzione - Amministrazione - Pubblicità

Soc. Editoriale Felsinea s.r.l. Via Fattori 3 - 40133 Bologna - Tel. 051-384097

Costi	Italia	Estero
Una copia	L 3.000	Lit.
Arretrato	» 3.200	» 5.000
Abbonamento 6 mesi	». 17,000	>>
Abbonamento annuo	». 33.000	» 50.000
Cambio indirizzo	»。 1.000	» 1,000

Pagamenti: a mezzo C/C Postale n. 14878409 BO, oppure Assegno Circ., personale o francobolli.

ESTERO: Mandat de Poste International payable à Soc. Editoriale FELSINEA

Tutti i diritti di proprietà letteraria e quanto esposto nella Rivista, sono riservati a termine di legge per tutti i Paesi.

I manoscritti e quanto in essi allegato se non accettati vengono resi.



B & S elett, prof.

5

fotocopiare e incollare su cartolina postale completandola del Vs/indirizzo e spedirla alla ditta che

INDICE INSERZIONISTI

pagina

	o o o cieta pior.	pagina	0.24
	CTE international	143° cop	ertina
	CTE international	pagina	26-68
	DAICOM elett. telecom.	pagina	64
	DOLEATTO comp. elett.	pagina	24-46
	ELETTROGAMMA	pagina	11
	ELETTROGAMMA ELETTRONICA SESTRESE ELETTROPRIMA	pagina	19
	ELETTROPRIMA	pagina	45
	E.R.M.E.I.	pagina	61
	FIERA di GONZAGA	pagina	12
	E.R.M.E.I. FIERA di GONZAGA G.P.E. tecnologia kit	pagina	51
_	GRIFO	pagina	11
	MARCUCCI	pagina	62-80
	MARKET MAGAZINE MAS-CAR	pagina	18
	MAS-CAR	pagina	7-52
	MEGA elettronica	pagina	33
	MELCHIONI	2ª coper	tina
	MOSTRA AMELIA	pagina	33
	MOSTRA CASTELLANA GROTTE	pagina	79
	MOSTRA PALMANOVA	pagina	24
	MOSTRA PALMANOVA NUOVA PAMAR NUOVA PAMAR	4ª coper	ina
	NUOVA PAMAR	pagina	56
L	RONDINELLI componenti	pagina	9
	RUC elettronica SANTINI GIANNI	pagina	20
	SANTINI GIANNI	pagina	44
	SIGMA ANTENNE	pagina	10
	TECHNITRON	pagina	33
	VECCHIETTI G.	pagina	11
	VI EL	pagina	78

(Fare la crocetta nella casella della ditta indirizzata e in cosa desiderate)

Desidero ricevere:

☐ Vs/CATALOGO ☐ Vs/LISTINO

 Informazioni più dettagliate e/o prezzo di quanto esposto nelle Vs/pubblicità.

Anno 4 Rivista 28ª SOMMARIO

Marzo 1986

Varie		
Sommario	pag.	1
Indice Inserzionisti	pag.	1
Campagna abbonamenti	pag.	2
Mercatino post-telefonico	pag.	3
Modulo c/c PT per versamento	pag.	3
Modulo «Mercatino Postale»	pag.	5
Una mano per salire + modulo	pag.	6
Proposte «Una mano per salire»	pag.	7
Soluzioni CTE	pag.	34
Annunci & Comunicati	pag.	63
Livio Andrea BARI		
Alimentatori switching o		
a commutazione	pag.	13
Pierpaolo MACCIONE		
Riparazione di trasformatori	pag.	21
G. Vittorio PALLOTTINO		
Uno specchio sorretto da onde		
elettromagnetiche	pag.	25
Carlo COVATTI	T.	
II bromografo	pag.	27
G. Luca RADATTI		
Microstrip issue TWO	pag.	29
G.W. HORN		
Filtri di banda a circuiti risonanti		
attivi	pag.	35
Sergio GOLDONI		
Un'Antenna da 4 soldi	pag.	47
Andrea DINI	-	_
Interfono per uso motociclistico e		40
rallystico	pag.	49
Germano GABUCCI		
We have a contact before	pag.	53
Aldo Giuseppe PRIZZI		
Interfacce e computer	pag.	57
Germano - FALCO 2		
C B Radio Flash	pag.	65
Tommaso CARNACINA		
L'Antenna «J» in banda CB	pag.	69
Redazione		
«Concorso Umoristico» Flash	pag.	76
Livio IURISSEVIC		
Squelch codificatore di nota	pag.	77

Ecco i 4 principali motivi per ABBONARSI a «Elettronica FLASH»

- 1°) Non è facile trovare in edicola «Elettronica FLASH».
- 2°) Non è facile disporre di una Rivista più ricca di articoli.
- 3°) Non è facile avere in «OMAGGIO» cosa così utile e preziosa.
- 4°) Non è facile disporre mensilmente di una vetrina aggiornata e completa sui prodotti di Inserzionisti qualificati.

Solo E. FLASH ti dà tanto con così poca spesa. Solo E. FLASH oltre all'entità degli articoli ti dà i «TASCABILI».

Quindi, assicurati Elettronica FLASH e i suoi TASCABILI a prezzo bloccato. L'86 potrebbe riservarci delle finanziarie sorprese.

«Abbonarsi» è sostenere E. FLASH per averla sempre più ricca e bella.

Questo che vedi è il «superomaggio» oltre ai 12 numeri di E. FLASH

per sole L. 36.000. Non lo vuoi? — Non ti fa comodo? Non vuoi farne un regalo? Allora risparmia! 12 numeri solo L. 29.000. Per il versamento, se non vuoi servirti del c/c Postale qui unito, puoi inviarci il tuo assegno Scuole e studenti (senza dono) bancario, oppure il Vaglia po-Ditte - Associazioni e Clubs stale: ma non dimenticare di L. 27,000 specificare nella causale da Ollinama che mese vuoi iniziare l'abbonamento, oltre al tuo indirizzo LEGGIBILE e completo.







mercatino postale

occasione di vendita, acquisto e scambio fra persone private

VENDO RTX Kenwood TS 430 S + alim. PS 430 + mic da tavolo orig. L'apparato è a sint. cont. RX-TX. 2 setti-mane di vita RX mai usato TX con imballo e manuale italiano, tutto a L. 2.000.000 + spese. Vendo linea Geloso RX+TX funzionante 10-11-20-15-40-80 mt. AM-SSB L.

300.000 + spese n.t. Tel. ore pasti. Ernesto Angelosante - Via Stazione, 36 - 67043 Celano (AQ) - Tel. 0863/7108.

APPLE pacchetto contabilità generale + magazzino e fatturazione COGE 80 colonne Prodos Informatica Biella. Cedo per passaggio a sistema superiore. Pagato maggio 85 L. 1.400.000. Con dischi e manuali originali cedo a L. 300.000 o al miglior offerente. Spedizione contrassegno. Sergio Cattò - Via Marconi, 35 - 21017 Samarate - Tel.

VENDO CB Intek 80 ch., 5W a L. 170.000, lineare Saturn 50W AM, 100W SSB a L. 70.000.

Vendo anche separatamente o cambio con oggetti pari valore (Eco, Mike preamplificati ecc.) telefonare ore 17.00-19.00 al 0541/44623.

Matteo Pacini - Via Dante, 32 - 47041 Bellaria (FO).

PER CESSATA ATTIVITÀ CB, vendo Intek M 420 5W; per barra fissa e mobile; antenna Ground plane GP 270/3, connettori, 7 mt di RG 58 e palina telescopica da 4 mt (vendesi anche per sommi capi). Da vera occasione, il tutto acquistato il 24/12/1985, accessori, imballi e schemi originali. Prezzo da concordare o al miglior offerente. Per informazioni telefonare dopo le ore 18.00.

Luca Nesticò - Via dei Colli, 3 - 67069 Tagliacozzo (AQ) Tel. 0863/68277.

CERCO apparecchiature Hallicrafters, VFO separato, mod. HA20, Keyer mod. HA1, altoparlante mod. R47, VOX per TX HT46 mod. HA16. Cedo materiale in banda X. Alcide Bedeschi - Via Bertaccini, 6 - 47100 Forlì - Tel. 0543/50264.

VENDO IC2E perfetto solo RX L. 350,000, Midland 7001 - 120 ch, L. 300.000. Compro FT 757 GX, TS430S, IC 720, FL 2100Z, Magnum MT 3000 DX, ros-watt. ZG 700, Dai-wa CN 620, Modern RTTY, CW TV 170V, palo telescopico alt. min. 12 mt a manovella, floppy disk per CBM 64, stampante, varie. Grazie.

Fabrizio Borsani - Via delle Mimose, 8 - 20015 Parabiago (MI) - Tel. 0331/555684.

VENDO a L. 350,000 personal computer Spectrum 48K con microdriver, programmi vari e tanti libri e riviste di informatica. Il prezzo non è trattabile.

Alberto Cellerino - Corso Francia, 266 - 10144 Torino - Tel. 011/799188.

CERCO il seguente materiale: apparecchietti valvolari a valigetta, valvole tipo 5899 e 5718, RX OC11, AC16, AC20, acquisto o cambio con 2 RX 392 URR BC312, 19 MKIII, telegrafo morse in ottone ed altro materiale. Gradito ogni contatto.

Tel. 0472/47627.

VENDO clonatore di cassette per C64 e VIC 20 a lire 20.000. Esso consente la copia di qualsiasi tipo di programma con due registratori Commodore. Aggiungere lire 3.000 per spese postali.

Giuseppe Noviello - Aeroporto Mil. Circ.lo sott.li - 09034

CERCO oscilloscopio anche Surplus purché funzionante a prezzo veramente bassissimo (sono uno studente non infierite!).

Mauro Ándrea Cremonini - Via Enriquez, 24 - 40139 Bologna - Tel. 051/490692.

eseguito da residente in residente in addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA BU eseguito da residente in residente in addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA BU eseguito da addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA BU eseguito da residente in residente in addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA BU eseguito da addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA BU eseguito da addi. A 0 1 5.5 BUL UGNA	Bollo lineare dell'Ufficio accettante L'UFRIGALE POSTALE Gel bollettario
--	--

UNCAL (DOS "1 UM SIG-8-85 "DOM

(La causale è abbligatorla per i versamenti a favore Spazio per la causale del versamento Rinnovo abbonamento Nuovo abbonamento di Enti e Uffici pubblici) Parte riservata all'Ufficio dei Conti Correnti Arretrati n. ga Per eseguire il versamento, il versante deve compilare in tutte le sue parti, a maschina o a mano, purche con inchiostro nero onero-blustro il presente bollettino (indicando con chiarezza il numero e la intestazione di conto ricevente qualora già non siano impressi a stampa). NON SONO AMMESSI BOLLETTINI RECANTI CANCELLATURE, ABRASIONI O CORREZIONI. A fergo del certificato di acreditamento e della atestazione e ricervato lo spazio per l'indicazione della causale del versamento che è obbligatoria per i pagamenti a favore di Enti pubblici.

L'ufficio postale che accetta il versamento restitulisce al versante le prime due parti del modulo (attestazione e ricevuta) debitamente boliate.

La ricevuta non è valida se non porta i bolli e gill estrenti di accettazione impressi dall'Ufficio postale ac-La ricevuta del versamento in Conto Corrente Po-stale, in tutti i casi in cui tale sistema di pagamento è ammesso, ha valore liberatorio per la somma pagata con AVVERTENZ ammesso, ha valore liber effetto dalla data in cul cettante. 1.P.Z.8 OFFICHIA C.V. ROMA Rinnovo abbonamento Nuovo abbonamento Arretrati n. da

MPORTANTE: non scrivere nella zona soprastante

VENDO FET MOSFET circuiti integrati, transistors giapponesi, europei, americani, toroidi Amidon, quarzi, radiokit, pubblicazioni italiane ed estere ARRL-RSGB, ecc. per progetti mai realizzati. Tutto materiale nuovo. Chiedere elenco affrancando risposta a:

IOVBR Vittorio Bruni - Via Mentana, 50 - 05100 Terni - Tel. 0744/274336

CERCO Tuning unit per APR 4, monitor APA38 surplus di questo genere. Inoltre AN-APS13 e AN-APN1 e loro accessori. Si accetta solo se non massacrati nelle loro parti essenziali per cui sono stati progettati. Scrivere Ermanno Chiaravalli - Via G. Garibaldi, 17 - 21100 Varese.

VENDO Cartuccia EPROM per Commodore 64 per rice-trasmissione RTTY CW AMTOR nei vari modi. Messaggi in memoria e su nastro, split-screen, con interruttore per escluderia senza sfilarla dal computer. Solo L. 50.000. Luciano Mirarchi - Via Terracina, 513/70 - 80125 Napoli Tel. 081/7260557 (dopo le ore 20,30).

CERCO i diciotto quarzi dell'oscillatore locale del RX «RT-278» (da 200 a 400 MHz). Antonio Vicentini - Via Caravaggio, 6 - 35020 Albignase-

CERCO RX Marelli RR 10, schema elettrico o manuale RTX AK 20 STE, triplicatore Varactor BBE o Microwave. Fare offerta a IW2ADL Ivano Bonizzoni.

Ivano Bonizzoni - Via Fontane, 102/B - 25060 Brescia -Tel. 030/392480.

CERCO disperatamente connettore per computer: passo 2,54 mm, doppi contatti e terminali su doppia fila, aperto ai lati, contatti 28 + 28, terminali per c.s.: wire-wrap. Franco Brunetti - Via A. Sebastiani, 11 - 04026 Minturno (LT) - Tel. 0771/65206.

VENDO stazione per ricevere i satelliti meteorologici completa dall'antenna al monitor tarata e funzionante a L. .500,000. Vendo XT 600C con valvole di scorta a L. 150.000.

Romano Speranza - Via alla Veduta, 56 - 38050 Cognola (TN) - Tel. 0461/33226 (solo serali)

ESEGUO, a prezzi interessanti, traduzioni dall'inglese di manuali tecnici di qualsiasi apparecchiatura per OM e CB. Telefonare solo sabato e domenica ore pasti. Andrea Mariani - Via A. Segni, 4 - 31015 Conegliano (TV)

Tel. 0438/63787.

TELAIO IF AF 5 stadi MF osc. XTL osc. c.w. 12 valvole, 7, 9 piedini ing. 15 x 23 x 17 privo valvole e quarzo L. 10.000. RTX Collins 18M AM cw 3 gamme 2 ÷ 16 MC finale valvola 807 ing. 24 x 21 x 36 alimentazione 220 VL fonovaligia stereo Lesa mod. Mercurio funzionante 220 VL L. 20,000

Angelo Pardini - Via A. Fratti, 191 - 55049 Viareggio - Tel. 0584/47458 ore serali.

SWL possessori di Sharp MZ 700 regalo schemi autocostruzione semplice demodulatore, interfaccia per ricezione CW-RTTY.

Eugenio Antichi - Via Corso Martinetti, 116 - 16149 Genova.

VENDO voice master per C 64 a L. 90.000, kit accensione distanza auto diesel L. 190.000, combinatore telefonico «Unialarm» L. 50.000.

Loris Ferro - Via Piatti, 4/D - 37139 Verona - Tel. 045/564933 (serali).

SCANNER BC220 FB perfetto L. 450.000 - Kenwood TR 2509 con fodero nuovo L. 450.000 - IC2F Sommerkamp L. 250.000 lineare tono VHF 40W L. 130.000 - Ponti radio VHF e UHF omologati PT a richiesta - ADF automatico portatile L. 600.000 - RTX marittimo VHF Duplex perfetto 850,000

Giovanni Brunetti - Via Nemorense, 188 - 00199 Roma -Tel. 06/6543782.

VENDO Autoradio Trevi 5900 ET autoreverse, ricerca elettronica memoria 12 stazioni, Display digitale Fader, 60W su quattro canali completo di estraibile e 4 altoparlanti da 3 vie 60 W cad. + mobile per installazione casalinga completo di quatto altoparlanti da 60 W cad. tre vie - e di alimentatore 12V da 5A - Il tutto a L. 650.000 ancora in garanzia. Spese postali a mio carico. Santolo Gaito - Via Palma, 215 - 80040 Striano (NA) - Tel.

081/8646598.



mercatino postale

occasione di vendita, acquisto e scambio fra persone private

VENDO surplus collezione: radiotelefono ex marina tedesca, palmare, stagno, per salvataggi in mare, freq. 243 MHz a valvole subminiatura + transistor, con survoltore. L. 80.000. Vendo conten. Rack cm. 48 x 18 x 41 con 6 pannelli portaschede, nuovo L. 45.000. Vendo Variac 0-130V 1 kW L. 35.000.

Doriano Rossello - Via Genova, 6E/8 - 17100 Savona - Tel. 019/34659.

CERCO RTX 2M IC 201; TS 700; o simili; ricevitori copert. continua (anche vecchi modelli); demodulatori RTTY+videoconverter.

Domenico Capriotti - Casella Postale 78 - 63023 Fermo - Tel. 214146 (ore pasti).

VENDO computer C16 + datassette 1531 + 3 libri e programmi per detto computer a L. 160.000 trattabili. Tratto solo di persona la vendita.

Ernesto Libonati - Via Entella, 203/1 - 16043 Chiavari (GE).

QUALSIASI CIFRA per tubo cadodico da 7 pollici, tipo Hughes K 1069 P7, venduto anni fa dalla Esco di Todi. Cerco surplus aeronautico radio, radar, iff, ecc. Cerco anche RX R-392 solo se perfetto. Prego astenersi perditempo. IW1AXV, Ugo Fermi - Via Bistagno, 25 - 10136 Torino - Tel. 011/366314 (serall).

VENDO ricevitore Venturer - HA5700CB (marine/MW/LW/FM/CB/AIR/SW) praticamente nuovo a lire 70.000.

Marino Guidi - Via Cocchi, 18 - 48020 Bagnacavallo (RA) - Tel. 0545/49131.

VENDO ricevitore Marc NR52F1 12 gamme d'onda: da LW a UHF: 145-400 KHz = 530-1600 KHz = 1,6-4 MHz = 8-12 MHz = 12-18 MHz = 18-30 MHz = 66-86 MHz = 88-108 MHz = 108-136 MHz = 144-174 MHz = 430-470 MHz. Mappa fusi orari, mobile in alluminio satinato, doppia conversione in VHF, comandi: volume - tono - squelch - RFgain e BFO a L. 400.000 (tratto possibilmente solo con Genova e provincia). Telef. ore serali. Cordiali saluti, grazie.

Paolo Colla - Via C. Vianson, 8A/15 - 16156 Genova - Tel. 682394. VENDO oscilloscopio transistor Pantec 8002, CRT 6 x 8, oltre 10 MHz ottimo anche in b.f. Frequenzimetro Milag 1608, 1 GHz, 8 display, circa L. 700.000 o cambio con Transceiver HF sintonia continua tipo TR7, R7, FT102,

W2BXG, Piero Briganti - Via Monviso, 20 - 21056 Induno Ol. (VA) - Tel. 0332/201264.

VENDO O CAMBIO Elbex Master 34 con Alan 67 o altro omologato AM/FM purché in buono stato e funzionamente (anche se modificato). Il cambio sarà soggetto a conguaglio. Vendo inoltre 2 amp. CB da auto, 100 W. Il tutto perfettam. funzionante.

Daniele Rosset - Via delle Fosse, 1 - 33078 S. Vito (PN) - Tel. 0434/80034.

VENDO accordatore antenna Kenwood AT 230 usato pochissimo.

Vendo antenna direttiva 11 m. P.K. W 4 elementi nuova ancora imballata.

Compro altoparlante esterno Kenwood S.P. 180. Umberto Passarelli - Via C. Colombo, 11/2 - 36010 Cogollo del Cengio (VI) - Tel. 0445/880928.

VENDO baracchino CTE SSB 350 180 CH omologato + antenna Mantova 1 - 5/8 + rosmetro + alimentatore stabilizzato il tutto a L. 300.000 anche separatamente. Telef. ore pasti.

Paolo Besati - Via Aosta, 21 - 28100 Novara - Tel. 0321/451956 - 454323.

VENDO ricevitore Collins 390A direttamente importato dagii USA. Documentazione a disposizione. Completo rivelatore a prodotto secondo specifica Collins. Telefonare ore ufficio.

Giancarlo Zamagni - Via Meda, 13 - 20136 Milano - Tel. 02/3283089.

VENDO COMMODORE 64 solo a chi compera 350 dischi a L. 10.000 l'uno.

Giuseppe Borracci - via Mameli 15 - 33100 Udine - Tel. 0432/291665 (20 ÷ 22).

VENDO PIASTRINA HARDWARE PER COMMODORE 64, RTTY/CW/ASCII/BAUDOT, tutte le velocità, 10 messaggi, memoria, tutte le funzioni da inserire direttamente su computer L. 55.000.

Vittorio Ghidini - via Schio 71 - 41100 Modena - Tel. 059/393964 (20 ÷ 20,30).

PERMUTO COMMODORE 64 + registratore + Joystick + 300 giochi su cassetta con apparato decametrico tipo Sommerkamp 277 e Yaesu FT101 o simili. Alberto Pasquali - via Vitellia 43 - 00152 Roma - Tel.

06/539910 (16,00 ÷ 20,00).

VENDO prototipo di video convertitore per satelliti meteo, costituito da 52 integrati completo di alimentatore, modulatore e schemi a L. 150.000. Ricevitore BC 603 abbinato a convertitore fino a 250 MHz a L. 150.000. Coppia ricetrasmettitori CB (Lafayette - Akiden) da revisionare L. 60.000. Convertitore canalizzato 200-400 MHz/36 MHz L. 30.000. Ufo Geloso G4/105 L. 20.000. Telefonare sera ore pasti.

Roberto Spadoni - Via Levati Rosa, 5 - 44020 Ostellato (Fe) - Tel. 0533/58055 - 57458.

ACQUISTO RTX tipo FT101ZD, FT277ZD, 830M, 530S, 430S Kenwood, solo se perfettamente funzionante e vero affare. Cerco schema per lineare HF con finali QB 3/300 o 4D21.

Aurelio Sciarretta - Circonvall. Merid., 35 - 47037 Rimini.

VENDO seminuovo microprofessor Digitek 64 K completo di interfaccia, mini drive slim line (FDDZ) + tastiera esterna multitech, joy stick e manulai basic. Lire 600.000 trattabili.

Giuseppe Acquaviva - Via dei Boboli, 215 - 55100 Lucca - Tel. 0583/588719.

VENDO trasmettitore televisivo in 4*/5* banda con 50 mW RF, la media fracuenza è quarzata mentre il converter è regolabile. Tutti i comandi e controlli sono in frontale. Alimentazione 12V o 220V optional.

Cedo a L. 350.000 in contrassegno PT oppure permuto. Maurizio Lanera - Via Pirandello, 23 - 33170 Pordenone - Tel. 0434/960104.

CAMBIO apparato CB omologato Zodiac 2022FM nuovo mai usato l'apparato ha 22 canali solo FM. Cambio con computer Vic 20 con registratore originale oppure apparato non omologato 40 canali Intek e President o Polmar. Gianni Zorzettig - Via Spessa, 16 - 34070 Capriva Del Friuli (GO) - Tel. 0481/80097.

SURPLUS RADIO Repair's. Riparazioni RTC-RX Surplus e non. Costruzione alimentatori per tutti gli apparati, vende (19 MK3, RTX) perfetta, valvole di scorta a 12-24 V. (linea completa di RTX RT 66 - 70-R108 GRC nuova) tutto riparato da noi funzionante al 100%, infine RTX GRC9 ricondizionata perfetta.

Paolo Finelli - Leonardo Alonzo - Via Molino 4 - 40053 Bazzano (BO) - Tel. 051/831883 (ore 18 ÷ 20).

VENDO Transverter LB3 a L. 100.000 ant. G.P. 45 m. L. 30.000. Portatile CB President 6CH 5 W L. 80.000 cubica 2 EL CB 11 m a L. 90.000 in blocco a L. 280.000 trattabili

oppure a prezzo singolo fare offerte. Aldo Capra - Via P. Morizzo - 38051 Borgo (TN) - Tel. 0461/752108.

Vengono accettati solo i moduli scritti a macchina o in stampatello. Si ricorda che la «prima», solo la prima parola, va scritta tutta in maiuscolo ed è bene che si inizi il testo con «VENDO, ACQUISTO, CAMBIO ecc.». La Rivista non si assume alcuna responsabilità sulla realità e contenuto degli annunci stessi e, così dicasi per gli eventuali errori che dovessero sfuggire al correttore. Essendo un servizio gratuito per i Lettori, sono escluse le Ditte. Per esse vige il servizio «Pubblicità».

	a a: Mercatino postale c/o Soc. Ed. Felsinea - via Fattori 3 - 4013	
Nome	Cognome	
Via	n cap, città	——————————————————————————————————————
Tel. n	TESTO:	MPUTER SATE (firms)
		COMPL COMPL S - D S WE ondizio
	1	ssato a: A - □ CB - □ COMPUTER - □ HOBE FI - □ SURPLUS - □ SATELLTI RUMENIAZIONE visione delle condizioni porgo saluti. (firma)
		sato a:
		Interessato OM - C SRUM Preso visio



Questa, è di darti una mano una mano per salire Forse possiamo fare la tua FORTUNA

Conosci questi Signori?

DAVID PACKARD

Nel 1939, a 26 anni, fonda una società insieme a William Helwett, con un investimento di 538 dollari.

In un suo garage di Palo Alto inizia la produzione in piccola serie di un oscillatore audio, inventato da Helwett.

Oggi è il presidente della Helwett-Packard, e il suo guadagno annuo supera il miliardo di dollari.

STEVEN P. JOBS

L'improvviso e incredibile boom del personal computer ha origine qualche anno fa net garage di «Jobs los Altos» in California.

Con Steven, Worniak mette in gioco 1300 dollari per sviluppare le prime macchine.

Oggi la sua società, l'Apple, ha il 23% dei 2,2 milioni di dollari del mercato dei personal computer.

NOLAN BUSHNELL

È l'inventore di BOB, il robot tutto fare. Nel 1976 vende l'ATARI, società da lui fondata per la costruzione di video-games. Inizialmente l'idea di costruire videogiochi era stata giudicata pressoché folle: ora che quell'idea lo ha portato al successo, l'abbandona per un'altra idea altrettanto pazza.

Apre un locale «PIZZA TIME THEATRE».

Come vedi, questi signori i loro fantastici progetti li hanno realizzati nei loro garage o cantine, non in attrezzati complessi di ricerche o industrie.

TU potresti essere un potenziale «BIG» pur non avendo i mezzi. **Oppure**, quante sono le Ditte che vorrebbero realizzare un dato progetto, ma i cui tecnici non ne cavano il fatidico «ragno dal buco»? SEMPLICE:

Per entrambi vi basta completare questa cartolina il cui testo potrebbe essere ad esempio questo:

DITTA — Cerchiamo sistema trasmissione dati del quadro comando auto corsa in circuito e box e fra box e pilota. **INVENTORE:** Ho realizzato come trasformare il proprio televisore in guardiano d'appartamento.

Speditela, noi la pubblicheremo e... quante possono essere le Ditte, le Imprese, e le persone alle quali può interessare e che quindi potrebbero contattarVI?

ECCO LA MANO che noi crediamo di poter offrire per il nostro e altrui piacere.

Pensa, può essere veramente una buona idea!

Gli annunci restano esposti per due mesi.

Buona FORTUNA fin d'ora.

UN SERVIZIO GRATUITO PER LE DITTE E I LETTORI

Spedire in busta ch	niusa a: «Una mano pe	r salire» c/o Soc. Ed. FE	LSINEA - via Fatto	ori 3 - 40133 Bologna		
Ditta						
Nome	*	Cognome	-		Sio	
via		n	tel		servizio	
CAP	città					
TESTO:					questo	Į.
					<u>8</u>	Arrivo il
					deve	
				b.	্ত	
					Null	
					are.	
			12.0		Prego pubblicare	
					_ B	8
					Jegy	(firma) Data:
					Æ	€ 6



L. 11.000



una mano per salire

HO REALIZZATO — un automatismo per accendere le auto diesel a distanza tramite radiocomando, esegue preriscaldo ed avviamento, in caso di mancato avviamento il tentativo sarà ripetuto per cinque volte, l'auto si spegne automaticamente dopo una decina di minuti, adatto per tutte le marche di auto.

Loris Ferro - via Piatti 4/d - 37139 Verona - Tel. (045) 564933.

RELAY ELETTRONICO per corrente continua funzionante a bassa tensione.

Giorgio Cortani - Via Risorgimento 88 -81030 Cellole (Caserta) - Tel. 0823/933116 (ore ufficio).

HO REALIZZATO — un Mixer fatto sulle esigenze del D.J. moderno tramite un particolare e rivoluzionario sistema di preascolto è possibile eseguire mixaggi più completi, più professionali e più «centrati», anche da D.J. inesperti è un Mixer fatto apposta per le discoteche moderne.

Giampaolo Tucci - via Galileo Galilei 208 - 18038 Sanremo (IM) - Tel. 0184/77369.

ABBIAMO REALIZZATO — un dispositivo di sicurezza totale che mediante una centralina elettronica e una semplicissima ed efficiente elettrovalvola rivela una fuga di gas e ne blocca l'afflusso. La valvola va montata al posto di quella manuale adiacente alla cucina economica a gas.

Isolanplast di Luigi Cocino - Maurizio Della Bianca - Via Tortona 13R - 16139 Genova - Tel. 010/889673.

Generatore di segnali sinusoidali di ampiezza costante ed elevata purezza spettrale tra 1 Hz e 100 kHz in cinque gamme, sintonizzato da un unico elemento circuitale variabile.

G.W. - c/o Elettronica Flash - 40133 Bologna - Tel. 384097.

Rivelatore di ostacoli ad ultrasuoni. Apparato palmare per l'orientamento del non-vedente. Fornisce un'indicazione tattile circa posizione, distanza e dimensione degli ostacoli situati tra 30 cm e 6 m.

G.W. - c/o Elettronica Flash - Tel. 384097.

Non sei abbonato? PRENOTA dall'edicolante il numero di aprile p.v. contiene il IV tascabile «GLI INTEGRATI STABILIZZATORI DI TENSIONE» di

PRENOTA...

fartelo

MANUALI DI ISTRUZIONE IN ITALIANO

AOR 280

AUN 200	L.	11.000
ADR 2001 / REGENGY		
MX 5000 / 5000	33	17.000
BELCOM LS20X	53	25.000
DRAKE TR7	99	120.000
DRAKE T4XC	93	20.000
GLOSSARIO RTTY	33	11.500
HAL ST 6000	93	61.500
HAL DS 2000KSR	33	41.000
HAL ST 5000	91	48.000
ICOM IC02	99	8.500
ICOM ICA2 (aeronautico)	93	17.000
ICOM ICR70	33	39.500
ICOM ICR71	33	15.000
ICOM ICRM3	33	
		9.000
ICOM IC401	33	18.500
ICOM ICM25D	33	9.000
ICOM IC255	55	8.000
ICOM IC251	33	19.000
ICOM IC245	35	18.000
ICOM IC290	33	14.000
ICOM IC25E))	19.000
1,		
KENWOOD TM201A	10	35.000
KENWOOD TS700	33	18.000
KENWOOD TS930S	23	48.000
KENWOOD TR2500	33	27.000
KENWOOD R2000	31	34.000
KENWOOD TS711A/G	20	38.000
KENWOOD TS180	20	48.000
KENWOOD TS430S	30	25.000
KENWOOD TS940S	20	45.000
	20	45.000
KENWOOD TS940S		
manuale tecnico	31	25.000
KENWOOD TR2600E	93	31.500
KENWOOD TR3600	39	31.500
KENWOOD TM211-411	35	40.000
KENWOOD CD10	11	15.000
KDK FM2030	39	28.000
TELEREADER CWR68R	39	34.000
TELEREADER CWR670	33	27.500
TELEREADER CDM40PS	33	27.500
TELEREADER DP8480	39	34.000
TONO THETA 7000E	30	21.500
TONO THETA 9000	33	38.500
TONO THETA HC800	30	34.000
YAESU FT 101ZD	33	19.000
YAESU FT 107M	33	13,500
YAESU FT 102	10	18.000
YAESU FT 408R		19.500
	39	
YAESU FT 720R	33	12.000
YAESU FT 209	30	30.000
YAESU FT 290R	35	13.000
YAESU FT 208R	33	15.500
YAESU FTC 1552	35	13.000
YAESU FRG 7	33	19.500
YAESU FRG 9600	15	15.000
YAESU FRG 7700		18.000
1ALS0 FRG 7700	27	10.000

Ai prezzi aggiungere L. 4.000 per spese di spedizione - pagamento anticipato - raccomandata in busta chiusa.



MAS.CAR.

di A. MASTRORILLI via Reggio Emilia, 30-32a - 00198 ROMA tel. 06/8445641-869908 · telex 621440



Tutto ciò che serve per il tuo hobby e la tua professione





di D. BOZZINI & M. SEFCEK

Viale XX Settembre, 37 34170 GORIZIA - Italy Tel. 0481/32193 Telex: 461055 BESELE

via Bocconi 9 - 20136 MILANO - Tel. 02-589921

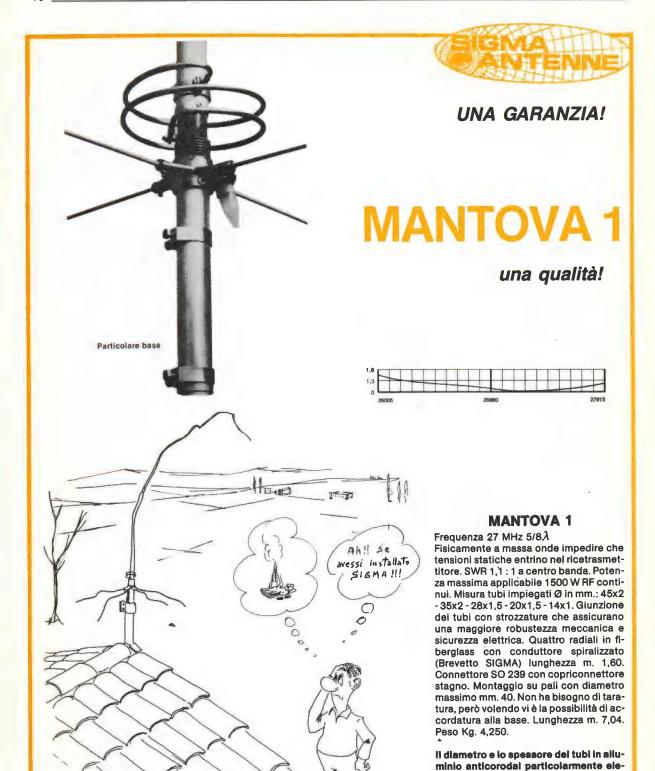
				4 000	50 74L9 441	22,300	SN 78620	4.800	TBA 700	4.000	TCA 4896A	7.500	TOA 1490	1 DOO	TOA 3870	ě 400	TL 060	I 400	-		#A 711H	1800
	-		SN 74LB 71 SN 74LB 73	2 000	BN 74LS 514	7,000			TBA 7909	8.600			10A 1510			\$1000	TL 081		U 108	8 000		
	SW 740 30	1 500	SN 74LS 75	1 900	SN 74LB 677	11.200			TIME BID	2,700	TCA 8800		TOTA THEFT	15 000					W 111		pt.B. 772004	4.500
			809 74LS 28		BN 7536	1.300					17% SECON	1 1000	TEM 1870	W BOOL	TDA 1190	B-000	TL 072		U 118	13.800		
	899 74C 48	1.800	SA 74UD BD	2 400									TOA 1909	3.500	TEA 1310	4 300	TL 074	£.400	U 180	18.000	p.A T2399	1.850
	BN 74G 74	2 400	6N 74LS 87	3.300			TAR		TRA FIGSH	4.500											MA TESP 8	0.000
196	889 74C B3	4.0(10			SH THIST	8 400				1.600	TDA 448	5 500	TOA 1940	10 800	FDA 3420				U 143	5.800		
Part						0.000	TAA 360	4.000			TDA 4405	8 DOD	TOA 2000	17 000	FD6.3801	Q1.00e	TL 084	4,600	U 175	3.000		
1	881 740 MI	15 000	SN 74LS 67	14 000					TBA 990	9.000						21.000					uA 730M	
	BN 740 80	u Dide			\$6-78113	4:000			TBA 915	18 500			TDA 2004						U 193		μA 733CH	
		3 000	BN 74LB 97	2.500		3.000	TAA SEE				TOA 1002A	7.200	TDA 20068	8.400	TDA 3540Q	10.000	TL 191	7 650	U 212	8.400	·· A TROP	3.700
Column			SN TALB 94	2,400			TAA 570	10 DOO					TDA 2006 TDA 2007			18:500	TL 331	1 600			#A 741P €	
1	UN 74C 184		SHI FALS SH	2,000	BN 76160	9.000			TBA 950x1	5.200							TL 336 TL 431				μΑ 741P 14 μΑ 761H	
1. 1. 1. 1. 1. 1. 1. 1.	BN 74C 155	7.000			8N 75152	7.200		3.000			TDA 1908	8.200	TDA 2010	4.200	TDA 3570				U 244	5.000	μA 74790	2.200
Section Column		3.000	SN 74LB 107			16.000	TAA 621A 11	5.100		H 200	TDA 1010	4.800	TDA 20200	6.400	TDA 3880	19.600	TL 481	6.200	U 250	6.000	дА 748P 8	1.000
Part	SN 74C 162		SN 74LS 109	2.000			TAA 630 S	7.000		#1000	TDA 1012	7.000		6.700	TDA 3800	15.000	TL 484	7.800	U 257	4.200	μA 748H	
14 15 15 15 15 15 15 15	BN 74C 184		SN 74LS 113	2.200	SN 75188	7.000	TAA 881B			_			TDA 2048			10 500			U 263			
Part Column Col		4.500			BN 78218	8.000	TAA 681C				TDA 1022	21.000	TDA 2064M	3.000	TDA 4050	48.000	TL 487		U 285	16.000	μA 767	10.800
1						8.400	TAA 710	7 800	SCA WAR		TDA 1024	5.600		5.400	TDA 4100	12 500	TL 506	10.200	U 287	3 800	μΑ 788H	8,500
Part 190	SN 74C 182	3.600	SN 74L9 128	2.600					TEM 240	11.000				5.300				3.300			4A 780PC	4.800 6.000
1		3.600	BN 74LB 133		SN 76328	8.000		8 800	TCA 250	13.000			TDA 2161	5.200		7.100		3,050	U 327		μΑ 780H	5,690
1		6.000			SN 75366	6 000	TAR.775				TDA 10355	8.400	THA BETT	2 800	TDA 4260	0.000	Tt, 792	-	41 3000	21.000	MA 271	(E. DOKO
March Marc	EN 740 240		SIN 74LS 136	2.800		12 000 2 800	TAA PW	5.000	TCA MICA	II 200											MA TITEL	
1. 1. 1. 1. 1. 1. 1. 1.	EN 74C 373	6 000	DN 746.0 145	3 800	BN 75451		ATRIB AAT	4.400 2.600	TUR 331A	iii tvara			TDA 2528	12,000			TL 810	halso	U 340			
March Marc		2.600			9/4 754MI						TOA 1040	4.500	TDA 2922	17 Pbg	TOA 4290	5 000		THE	LI 980	2.200		7.000
	5M 74G 602		BN 74L5 183	3 200	BN 75ABP		TAA WINA	4 300	TEA STEE		TOA 1042	8 000	TOA 2523	11 000	TDA 6400	1 000	TIME YOUR	24,000		7:1200	ALA YOSPO	3.600
March 100	SN 740 994		B86 741.8 155	7 400			The sale	1 400	WEA 321	5 (000)							TMG 1690					
	BN 74C 106	3 000				5 000	7 8.8 960 7 8.8 670	1.5 000	TCA-301W	7 990						11 (1988)			U-386			
Part		4 866		3.00			TAX 191	8.500			TOR IDEE	5 000	TDA 2532G	10.000	TOA MAJE	R.508	TMB 1044	18-000	SF 4021	16 000	1A 1310	4.000
No. Column Colu				2 100		100	TRA	_			TEA 1063	+ 100			MIA AUT	11 2000		14.000			MA 1466P B	
March 19	BN 74C 811	34 000			EN TRACE	3,004	120		TCA 331	4.600			TDA 2541Q	10.000							14 1450H A	
Martin M					SN FEMA		THA 120A		TEA SEIW	7.200	7DA 1057	1.000	TDA 2546	14-000	TUA 4433		TM2 1027		ta eng	4 500	-A 9046	0.000
Mark 190		28,000		3.800		1 000	TBA 1290	2.006			TOA 1060	H.900			TDA 4450	7.800	THE HAS	18.000		5 500	u.k. 3089	9:400
Mart	6N 74C 918	0.000	BN THE B TOT	19.000		1 900	TBA 1206	1 800	TCA 335A	3 900	TDA 1962	4 900		12 000								
Mart	BN PAC 921	16 000	SN 76LS 169	9.000	SN 790013N		TBA 120U	2.290	TCA 346	B dgb			750A 25600						17.962	20.400		4 800
See Text Column		16 000			ISN 79006								TOA MITTA	14.500	TOUR # FOO	44 500	TMB 3114			B. 400	JUA 78LKX	1.150
Bit First 19	BM THE QUS			3 500	SN 29009		THA 240A	12.300			TOA 107TH		TOA 25728	16,000	TOA 4718	33,000	TMB 3409	10 000			MA 78XX	2 300
The color of the	BH FAC 907		389 TALE 191	6.500		4 600	TRA 271	900	TGA 439A	3 DOG		354000 100000					TMS 3413		U 3037	24 000		
Section Column	SN 74C 929	10 500	5N 74LS 198	1.900	BN 76030	4.006			TCA 430	ARC	TOW SORES		TDA 2576A	13 990	TOA 6940				LI 2045			42,000
98 FROE SET 1000 100		90.000			88 78199	€ 800					TOA YORK	2 700	TOA 2566	10 000	TOA ADAZ	11 200	FMS 3529	14 000		45 A54	AA THEFE	36,000
Part			SW 746.0 103	2,500			TRA SESS	e Calle	TCA 480		TEN 1088	11.000	TDA 2881Q	10,000	TDA 5800	11 2000	TM8 3013	6.400		~	u.A. 789118	
## 74 1969 1960 1	BA 740 838	31 (30)0	GN 74LB 195	2,500		2 000	T994-3031	2.000											-	100		
## 74.5 60	IN THE 648	40.000	BH 74LS 191	3.300	SN 76307	5 DOC	TBA 269	9 900											U.R.A. 148	18.000		* 800
## 74.6.5 0F	SM 745 WEL	29.000			9H 74231	5 000		7 638			TDA 11038	9.300	TOA 2581A	3- G00	TIDA SADO		TM6 2700	10.100	UNA 150		MA TROUBE	8.800
Marting of 1.00	SAN TAIL SON	1 666	\$8¢ 74LS 341	5 600	SN 75330		TIEA 400	E ago	TEM NOOC	4 000	TOA TINE	8.630	TDA 2583	0.500	TDA 7000	10 000	TMS 3703	15,000		7,200		
Sept	THE THE REST	998	SM 74LS 344	T.900		7.600	THA 435 ANT	100	TCACION	4 000	TDA 1180	B 400		15,000	TUA 72706	4.400		10 000	GRA-1900	44 900		
## 741.5 67 2 400 ## 741.5 19 4 500 ## 741.5 19	6N 24LS 0	1 550	59 74LS 247	4 330	884 TROOF	8.000	TBA 440P	1 200		12,500			TDA 2900	20.000	TOA 7700		THE 1879	14 1000			- 70	
## 74.6.5 01	SN 74LB 05	1 000	EM 74LB 245	4.300	189 784 779	11.000				131560	TDA 11709	4 900	TDA 20100	12 600	TUA NICO	7 800	PMb 3741	\$10 th (t)				
## 74.8 91 900 90 74.8 90 90 90 90 90 90 90 9		7 2.400	BN 74L0 391	1 3300	MAY TRANSF		TBA 486G	10 500	TGA 871	4 600	TOA 1180L	0.000	T0A 2611A	1.000	TDA MADS			1 1 800			XH 4151	m. 500
## 74.5 17 600 500 70.4 600 70.4			GN 74LG 391	4 400		8 300	TBA 500P	14 000	TCA 700	'S 000	TOA 1186	9 800	TDA 2012	15 500	YEAR MADE	6,800	THE SEC	74.000	ULN 2002	4.600	_	
## 741.5 16 10	BM 24LS 10	p 1 600	9N 76LB 285	2 B00	SN 78533	8.000	T91A 526	4 000		11,500					TOA WES	7 200			ULN 2004	5 000		
987 YLLS 19 1.000 98 YLLS 29 20 08 YLLS 29 20 Y	SN 74L9 1	2 1.800	SN 74L S 284		SN 76644NC	6 000			TCA 750		TDA 1200	5 800	TDA 2830	15,000	-	1	FMH 3835	24.000	ULN 2064		11C80	
88 Y 14.15 16 15 20 08 Y 14.25 30 8.20 8.20 8.20 9.20 9.20 9.20 9.20 9.20 9.20 9.20 9	SN 74LS 1	4 2.400	SN 74LB 27	8 200	BN 76845NC	7.200	TBA 530Q	4.800	TCA 780A		TDA 1235	16.000	TDA 2640		TER 1001	130,000	TMB 3846	10.000				
88 7418 19 2 400 M74L8 322 11000 M74L8 322 11000 M74L8 323 1400 M7	9N 74LS 1	5 1.800	SN 74LS 28	0 8.200	SN 76560		TBA 860	8.000	TCA 770D	4.800	TDA 1251	3.500	TDA 2651		TEA 1007	4,800	TMS 3851	6.500	July 22 / 9	0.000	2114	14.000
88 7 14.8 9 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	8N 74L9 1	7 2 400	BN 74LB 32	3 11.000	8N 78555P	1.800	TBA 5005	8.000	TCA 800	15.000			TDA 2662		TWA 1038	3.900	TMS 3856	9.000			2532	30.000
88 Y 141.8 27 1 500	\$N 74LS 1	9 1.300	SN 74LS 32	\$ 4.300	BN 78800	3.300	TBA 500C	3.500	TCA 810A	3.000	TDA 1327A	7.500	TOA MAKE		TWA IGUGE	6.200	TMS 388	13 000	Z 80CPU	28.000	2716	16.500
SRY TALE 37 1.000 SRY TALE 37 1.000 SRY TALE 38 2.000 SRY TALE 37 1.000 SRY TALE 38 2.000 SRY TALE 38	SN 74LS 2		SN 74LS 32	7 4.300	BN 78620NG		TBA 570AQ	3.800	TCA 830	3.000	TDA 1370	4.600	980A 2001	.0 000	FNA 1022	10.000	TMS 386	22.000	Z 80P1O	28.000		
88 741.9 32	9N 74LS 2	7 1.600	SN 74LS 36	5 2600		3.000	TBA 6268	3.800	TCA 871	4 200	TDA 1410	480		384 000	THA 1024				a more	~Z.UU0	4086	8.000
8 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	8N 74L6 3	1.800	SN 74LS 36	7 4.000	SN 78630	9.000	TBA 641A 12	6.000		2.000	TDA 1412	2 700	TON STORY		TEA 1030	17.000	TMB 387	8.000		A		25.000
887 1418- 40 1.700 SN 7418- 9279 5.000 SN 7458 770 4.000 SN 7458 770 5.000 SN 7458 7	BN 74LS 3	2.000	SN 74LS 37		SN 76660H	4.800			TCA 940	4 000	TDA 1420	A SEC	10 A 9750	12 386	TEA 1035	20.000	TMB 3863	13.800				4 000
887 141.5 92 2-40 847 141.5 95 000 847 1			SN 74LS 37	7 5 200	SN 78670	2.600 4.800	TBA 651	6.200	TCA 955	8,600	TDA 1420L	4.850	TDA 2280	55,000		6.500		8.000	μA 703CN	3.800		4.500
SH 744.5 St 100 SH 744.5 ST 10	8N 74LS 4	2.400	SN 74LS 39	0 4600	BN 76689 SN 76707		TBA 720A	5.600	TCA 971	5.800	TDA 1430A	V 4.800	TDA 2790Q	12.000	TEA 2020SI		TM8 403	8 18.000	µA 708BPC	5.500	4004	25.000
SN 741.5 55 1500 N 741.5 228 15 1500 SN 745727 6000 TEA.7900 TEA.7900 TO 72-3156 450 TEA.7900	8N 74LS 8	1.900	BN 74L9 39		SN 76708	4.800				4 000	TDA 1440	10.000	TUA 2791	9.200	eved		TM8 410	13.000	μΑ 709CH μΑ 709N 14	2.300 1.600	6362	14.500
SN 74LS 80 1.900 SN 74LS 448 15 UO SN 78730 10.000 TSA 7870 500 TSA 78730 10.000 TSA 78730			DM 741 D 49			17.000	704 7704			B 400			- un 4/30				TMS 417	g 13.000			6904	8 000
			OM 741 0 49														TMS 601				6308	

Sono sempre valide le nostre condizioni di vendita su quanto da noi esposto nei mesi scorsi sulle pagine pubblicitarie di questa Rivista. NEL VOSTRO INTERESSE CONSULTATELE.

CONDIZIONI GENERALI DI VENDITA:

Gli ordini non verranno da noi evasi se inferiori a L. 20.000 o mancanti di anticipo minimo di L. 5.000, che può essere versato a mezzo Ass. Banc., vaglia postale o anche in francobolli. Per ordini superiori a L. 50.000 inviare anticipo non inferiore al 50%, le spese di spedizione sono a carico del destinatario. I prezzi data l'attuale situazione di mercato potrebbero subire variazioni e non sono comprensivi d'IVA. La fattura va richiesta all'ordinazione comunicando l'esatta denominazione e partita IVA, in seguito non potrà più essere emessa.





SIGMA ANTENNE s.n.c. di E. FERRARI & C. 46047 S. ANTONIO MANTOVA - via Leopardi 33 - Iel. (0376) 398667

vato, ci ha permesso di accorciare la lunghezza fisica e conferire quindi all'antenna un guadagno e robustezza superiore a qualsiasi altra 5/8 oggi esi-

stente sul mercato.

ELETTROGAMMA

di Carlo Covatti - I20KK Via Bezzecca, 8/b 25100 BRESCIA Tel. 030/393888

TUTTO per fare i circuiti stampati STRUMENTI FLUKE SALDATORI WELLER KIT di Nuova Elettronica CONSULENZA telefonica dalle 18 alle 19







MO 305 oscilloscopi per ogni applicazione SG 1000 generatori bassa e alta frequenza DMT 870 tester digitali e analogici

LDM 815 grip-dip meter PS 605 alimentatore da laboratorio

MO 305

PS 605





DMT 870

SG 1000

Negozianti, operatori commerciali, richiedete GRATIS, su carta intestata, citando la rivista, il catalogo generale 1986 (200 pagine - oltre 650 articoli). I privati possono richiederlo allegando L. 5000 per contributo spese postali.

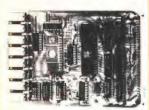


GVH-GIANNI VECCHIETTI

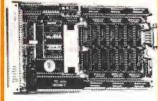
Via della Beverara, 39 - 40131 Bologna Telefoni: 051 / 37.06.87 - 36.05.26 - Telex 511375 GVH I

CPU - Ø 1 Formato EUROPA CPU Z80B 6 MHz 64 KRAM

NON SI VENDE A PRIVATI



GDU - Ø 1 Formato EUROPA Grafic Display Unit



Scheda grafica per bianco e nero ed a colori con 7220 Mappa video min. 32 KRAM, max 384 KRAM. Uscita RGB e composito.



Programmatore di Eprom PE100 Programma della 2508 alla 27128 Adattatore per famiglia 8748 Adattatore per famiglia 8751



C68 - MC 68.000 - 8 MHZ 512 + 1024 KRAM - BUS di espansione da 60 vie - CP/M 68K con linguaggio C - inter-facce calcolatori Z80 CP/M 2.2

40016 S. Giorgio v. Dante, 1 (BO) Tel. (051) 892052





GRUPPO RADIANTISTICO MANTOVANO

9^a FIERA DEL RADIOAMATORE E DELL'ELETTRONICA

GONZAGA (MANTOVA)

5-6 APRILE '86

Servizi per il Pubblico ed Espositori all'interno della Fiera:

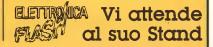
- Stand «TAVOLA CALDA»
- Bar Telefono
- Vasto parcheggio

GRUPPO RADIANTISTICO MANTOVANO - VIA C. BATTISTI, 9 - 46100 MANTOVA Informazioni dal 24 marzo - Segreteria Fiera - Tel. 0376/588.258 - VI-EL - Tel. 0376/368.923

BANCA POPOLARE DI CASTIGLIONE DELLE STIVERE

☐ LA BANCA AL SERVIZIO DELL'ECONOMIA MANTOVANA DA OLTRE CENT'ANNI☐ TUTTE LE OPERAZIONI DI BANCA

Filiali: Volta Mantovana - Cavriana - Goito - Guidizzolo - S. Giorgio di Mantova.





ALIMENTATORI SWITCHING O A COMMUTAZIONE

(SMPS: switched mode power supply)

Livio Andrea Bari

Cosa è e come funziona uno switching. Perché gli switching stanno sostituendo gli alimentatori tradizionali

Fino a pochi anni or sono gli alimentatori stabilizzati erano basati su di uno schema di principio molto semplice costituito da quattro elementi: un trasformatore, un raddrizzatore a onda intera (in genere del tipo a ponte di Graetz), un filtro (quasi sempre costituito da un grosso condensatore elettrolitico) e da uno stadio stabilizzatore (detto anche regolatore) del tipo «in serie».

Lo schema a blocchi di un alimetatore stabilizzato convenzionale è visibile nella figura 1.

Esaminiamo la funzione svolta dai singoli blocchi:

TRASFORMATORE: isola la apparecchiatura e il carico che viene

alimentato dalla rete elettrica e consente di alimentare lo stadio seguente con la tensione desiderata, che è, di norma, diversa da quella di rete.

Il trasformatore è dimensionato in funzione dei valori di tensione e di corrente richiesti dal carico.

RADDRIZZATORE: converte la tensione alternata proveniente dal secondario del trasformatore in una tensione pulsante.

FILTRO: livella la tensione pulsante proveniente dal raddrizzatore trsformandola in una tensione continua (con una quantità più o meno grade di «ondulazione residua» o «ripple»).

STABILIZZATORE o REGOLATO-RE, del tipo «in serie»: si comporta come una resistenza variabile controllata dalla differenza fra la tensione d'uscita e la tensione di riferimento V_{RIF}.

La sua azione rende praticamente indipendente il valore della tensione continua d'uscita (tensione «stabilizzata») dalle variazioni della tensione di rete e dalle variazioni della corrente assorbita dal carico.

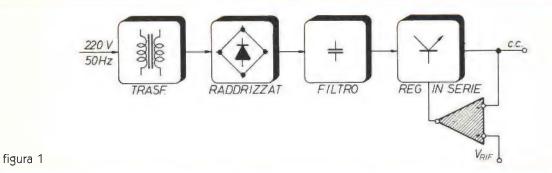
Questa configurazione circuitale, relativamente semplice, di sicuro funzionamento, e per questo ancora molto diffusa, presenta due inconvenienti.

- 1) presenza di un trasformatore, che per grandi potenze diventa pesante e costoso;
- 2) un basso rendimento energetico, dovuto al fatto che l'elemento di regolazione dissipa in calore una potenza rilevante: si potrebbe dire infatti che questo elemento trasforma in calore l'eccesso di tensione.

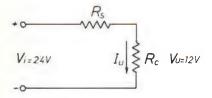
Per comprendere meglio questo concetto facciamo un esempio:

si ipotizza che la tensione a monte dello stado stabilizzatore sia di 24 V, che la tensione in uscita sia 12 V e che la corrente erogata sul carico sia 2A.

Ricordando che lo stabilizzatore è in pratica una resistenza posta in serie al carico il circuito



ELENTRO/IICA



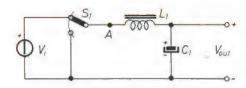


figura 2

figura 3

equivalente è quello di figura 2, dove Rs è la resistenza dell'elemento di regolazione (normalmente la giunzione C-E di un transistore BJT) e Rc la resistenza del carico.

Sul carico viene erogata una potenza utile di 24 W (Pu== $Vu\cdot lu=12\cdot 2=24$ W) e sulla resistenza Rs viene dissipata in calore una potenza di 24 W: $P_D=$ = $(Vi=Vu)\cdot lu=(24-12)\cdot 2=24$ W.

Questa potenza P_D è tutta potenza persa, inutilizzabile.

Riducendo la differenza di tensione tra ingresso ed uscita del regolatore si limita la dissipazione, dimunuendo (Vi—Vu) infatti P_D diminuisce ma non si può ridurre a valori troppo piccoli questa differenza di tensione perché occorre per poter compensare le escursioni della tensione di ingresso dovute a variazione della tensione di rete, variazione della corrente erogata al carico e ondulazione residua.

Per ridurre il peso e l'ingombro del trasformatore di alimentazione l'unica strada praticabile è alimentarlo a frequenze molto più elevate dei 50 Hz della rete elettrica. Infatti è noto dall'elettrotecnica che la sezione del ferro di un trasformatore è inversamente proporzionale alla frequenza della tensione di alimentazione.

Per aumentare il rendimento energetico è d'obbligo ricorrere ad un altro principio di regolazione che non faccia uso di elementi dissipativi, come la resistenza variabile posta in serie al carico e, costituita in pratica dalla giunzione C-E (collettoreemettitore) di uno o più transistori.

La soluzione usata negli alimentatori a commutazione (detti comunemente SWITCHING) è schematizzata nella figura 3.

Vi è la tensione in ingresso, S1 è un commutatore (in realtà viene realizzato con transistori bipolari o MOS) che è comandato da un oscillatore che genera un segnale ad impulsi. Le forme d'onda relative ai segnali in gioco sono riportate in figura 4.

A valle del commutatore S1 si ha la f.d.o. indicata in figura 4b e questa tensione viene applicata al filtro LC passa basso, in uscita si ottiene una tensione costituita da una componente continua funzione del rapporto tra i tempi di chiusura ed apertura di S1 più una ondulazione residua (figura 4c).

Infatti la forma d'onda (f.d.o.) di figura 4b è una sequenza di impulsi rettangolari positivi con duty cycle α .

Usando frequenze dell'ordine delle decine di kHz si ottengono trasformatori più compatti a parità di potenza e quindi leggeri e meno costosi.

Il duty-cycle α è dato da:

$$\alpha = \frac{\text{Ton}}{\text{Toff}}$$

Ton tempo di chiusura di S1 Toff tempo di apertura di S1

Il valore medio di questa f.d.o. a impulsi è Vout= α ·Vi.

Il filtro LC è studiato in modo da far passare quasi esclusivamente tale valore medio (componente continua) e quindi la tensione d'uscita è $Vout=\alpha - Vi$

Con questo sistema si ottiene una regolazione della tensione d'uscita agendo sui tempi di conduzione (Ton) e interdizione (Toff) del dispositivo S1 e ciò che è più importante senza alcuna dissipazione di energia perché non intervengono componenti dissipativi.

* S1 è realizzato in modo da avvicinarsi il più possibile all'ideale ovvero ad un dispositivo con resistenza infinita quando è aperto (off) e resistenza nulla quando è chiuso (on).

Usando come S1 transistori BJT è vera in pratica solo la prima



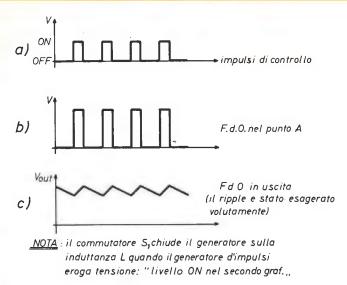


figura 4

condizione (Roff=∞), mentre quando il transistore BJT è chiuso (on) cioè saturo, presenta una c.d.t. tra i terminali C-E di circa 0,6V (VcEsat=0,6V) con correnti dell'ordine di qualche Ampere e questo comporta una dissipazione di potenza di 0,6 W per A di corrente.

Un altro modo in interpretare questo circuito, piuttosto che come un generatore di impulsi seguito da un filtro passa basso LC è il seguente: si può pensare che S1 generi degli impulsi di tensione i quali vanno a caricare (cioè ad accumulare energia) nei componenti del filtro: corrente nella induttanza L e tensione nel condensatore C.

Quando S1 si apre L e C scaricano questa energia sul carico, mantenendo una certa tensione Vout su quest'ultimo.

Essendo disponibile dopo S1 una tensione impulsiva periodica si può usare la stessa tensione per alimentare il primario del trasformatore di alimentazione ed essendo la frequenza di commutazione di S1 elevata si può

usare un trasformatore con nucleo in ferrite con dimensioni e peso contenuti.

Le frequenze di funzionamento sono comprese tra 20 e 200 kHz.

Il limite superiore di funzionamento è determinato dalla disponibilità di semiconduttori di commutazione sufficientemente veloci.

Per le frequenze più elevate si usano i transistori MOS che si stanno rapidamente affermando sul mercato dei semiconduttori.

Il funzionamento ad impulsi genera una certa quantità di disturbi a frequenza elevata che si manifestano sotto forma di «spikes» (spilli) sia sulla rete di alimentazione sia sulla tensione continua erogati.

Questi disturbi possono essere eliminati o comunque ridotti ad un livello tollerabile con appositi filtri.

Esaminiamo la struttura di due tipici alimentatori switching per medie e basse potenze (figure 5 e 6).

Si possono individuare alcuni

elementi comuni ai due schemi a blocchi:

- 1) la totale assenza di parti dissipative;
- 2) l'isolamento galvanico tra la rete C.A. e l'uscita in C.C. dell'alimentatore, isolamento ottenuto mediante l'uso di un trasformatore.

Nell'alimentatore per medie potenze, poiché il regolatore è pilotato da un circuito collegato all'uscita l'isolamento è mantenuto per mezzo di un optoisolatore, detto anche accoppiatore ottico.

L'optoisolatore funziona trasmettendo il segnale sotto forma d'impulsi luminosi, generati da un LED, a un fotodiodo ad esso accoppiato che agisce come ricevitore.

In questo modo si garantisce l'isolamento galvanico tra il circuito d'ingresso ed il circuito d'uscita.

3) L'elevato numero di circuiti di filtro presenti, sia per il livellamento di tensioni CC sia per il blocco dei disturbi a frequenze elevate (R.F.) generati dal funzionamento ad impulsi.

Nell'alimentatore per medie potenze, la C.A. di rete viene raddrizzata da un circuito a ponte, livellata da un filtro capacitivo ed applicata ad un interruttore (switch) che la trasforma in un segnale a frequenza elevata (20÷200 kHz) che alimenta il trasformatore.

Sul secondario di quest'ultimo si ha il raddrizzamento ed il filtraggio e si ottiene la corrente continua con la tensione desiderata.

Come si è detto in precedenza, essendo il regolatore switching pilotato dal segnale d'uscita attraverso il generatore d'impulsi è necessario, per mantene-



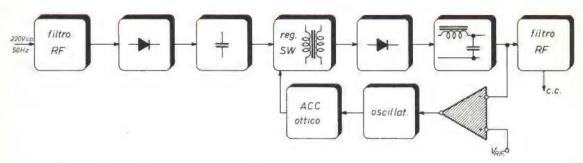


figura 5 - Alimentatore a commutazione (switching) per medie potenze.

re isolato il circuito d'uscita da quello d'ingresso, l'uso di un accoppiatore ottico (optoisolatore).

Nell'alimentatore per piccole potenze il regolatore switching sostituisce solo il regolatore «in serie» degli alimentatori convenzionali per ottenere un rendimento complessivo molto elevato.

L'abbassamento della tensione di rete al valore richiesto per il circuito di raddrizzamento è con un comune trasformatore a 50 Hz, perché per basse potenze l'economia di peso e volume sul trasformatore, non giustifica le complicazioni circuitali dello schema precedente.

Dalle varie configurazioni usate per il regolatore switching, vero e proprio, ci occuperemo della più semplice detta «FORWARD» o «BUCK».

In figura 7 è visibile lo schema di principio di un regolatore «FORWARD» in cui l'elemento di commutazione è un transistore BJT che potrebbe comunque essere sostituito con un MOS.

Il diodo D1 serve a collegare a massa la induttanza L1 quando il transistore TR1 è OFF (interdetto, switch aperto) per permetterle di «scaricarsi» sul carico.

Questa configurazione circuitale consente di ottenere in uscita soltanto tensioni Vout inferiori a Vin.

Con altre configurazioni («BOOST», FLYBACK») è possibile ottenere una Vout maggiore di Vin.

La funzione del circuito di controllo è di confrontare la tensione di uscita Vout con una tensione di riferimento stabile e precisa Vrif.

Il segnale di errore risultante è usato per modulare la larghezza dell'impulso rettangolare generato da un oscillatore che viene applicato alla base del transistore switch.

Poiché la tensione d'uscita, come abbiamo visto in precedenza, è direttamente proporzionale al duty-cycle α e cioè alla larghezza dell'impulso di control-





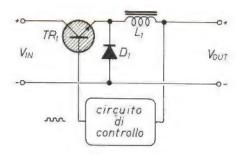


figura 7

lo, se la tensione d'uscita tende a diminuire, il circuito di controlo aumenta la larghezza d'impulso, in modo che, il transistore switch resti saturo (ON) più a lungo consentendo un aumento della tensione d'uscita.

Logicamente se quest'ultima tende a salire oltre il valore desiderato il circuito di controllo fa sì che il tempo di conduzione Ton diminuisca e con esso il duty-cycle α .

Si ottiene così una tensione d'uscita praticamente costante.

Per ottenere basse perdite nel circuito di switch i transistori usati a questo scopo debbono avere tempi di commutazione sufficientemente rapidi.

A titolo puramente indicativo si può affermare che questi tempi non devono risultare superiori a 1/50 del periodo della frequenza di switch.

Considerando uno switching funzionante a 20 kHz il transistor deve commutare in un tempo non superiore a 1 μ Sec.

In figura 8 è riportato lo sche-

ma elettrico della sezione di potenza dell'alimentatore switching da 4A che descriverò nel prossimo articolo realizzata con transistori BJT PNP connessi in Darlington.

In essa sono evidenziati l'interruttore (switch) e il circuito di filtro LC.

La frequenza di funzionamento è 30 kHz.

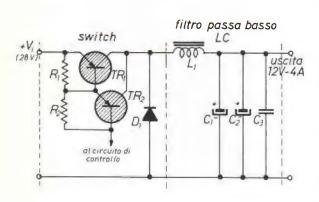
Ma come si è detto si possono usare anche transistori MOS e a questo proposito riportiamo il circuito di figura 9 proposto nel rif. bibl. 2.

Questo circuito funziona a 100 kHz e richiede l'uso di componenti speciali (TR1, D1, C2).

Inoltre il circuito di controllo è di tipo particolare a «doppio anello».

Questi circuiti con MOS sono per ora, a mio avviso, al di fuori delle possibilità realizzative dei lettori di questa Rivista perché richiedono componenti speciali.

In un prossimo articolo un alimentatore switching funzionante a 30 kHz con uscita 12V, 4A



TR1 = trans. PNP per commutazione D45 H4 (Vceo=45V, Ic=10A) contenitore TO 220. Prodotto da: General Electric, Motorola, Solitron, National.

TR2 = trans. PNP per commutazione 2N2905A, BFY64, 2N3502 contenitore TO5.

D1 = diodo di SCHOTTKY 40V, 3A o diodo al silicio per commutazione con caratteristiche analoghe per tensione e corrente.

L1 = induttanza avvolta su ferrite ad alla 26×16 mm (nucleo SEI 724-345 Q3) filo cm \varnothing 0,70 mm 50 spire, L=500 μ H.

C1-C2 = 1000 μ F 16V cond. elettr. mont. verticale

C3 = cond. ceramico 0,1 μ F-50V

R1 = 68 Ω 1/2 W R2 = 220 Ω 1/2 W

figura 8

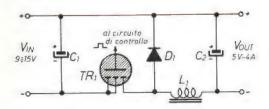


figura 9

C1 = cond. tantalio 100 μ F-20 \vee

TR1 = trans. MOS UFN 531

D1 = VSK 540

C2 = cond. per alim. switch. SPRAGUE mod. 673 D $2200 \mu F$

L1 = induttanza su ferrite nucleo RMB con coefficiente di induttore AL=250, 9 spire filo di Cu Ø 1,2 mm.

che impiega un SG3524 come circuito di controllo e lo switch di figura 8 con due transistori BJT.

Ringraziamento L'Autore ringrazia Giancarlo Mancini e G.B. Logorno per le utili chiacchierate sull'argomento del presente lavoro.

Bibliografia

- 1) AAVV, Tecnologie Elettriche ed Elettroniche, La Nuova Italia Editrice, Firenze 1980.
- Dixon jr. L.H., Gibertini G., Lupatin E., «Topologie degli alimentatori a commutazione e analisi della stabilità», Elettro-
- nica Oggi, N° 4, aprile, pagg. 93÷106, 1984.
- LM1524, LM2524, LM3524, data sheets, Voltage Regulator Handbook 1980, National Semiconductors.
- Switching regulators efficient and flexible, Voltage Regulator Handbook, Fairchild 1978.



PULSE TACH - Orologio da polso digitale al quarzo fornito di un sofisticato monitor per calcolare e controllare le pulsazioni cardiache. Facilissimo da usare ed utilissimo durante l'attività sportiva.

L. 89mlla

Vendita in contrassegno



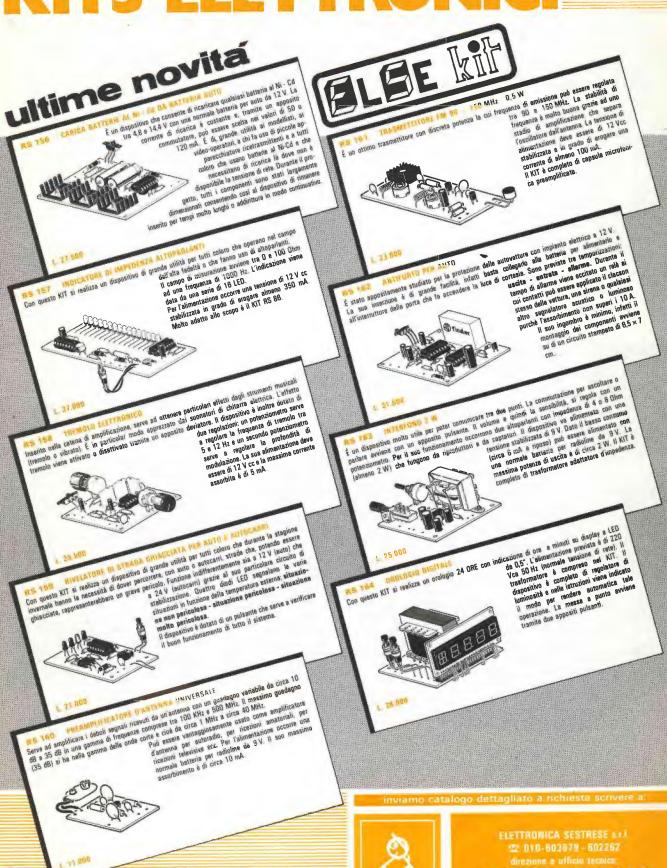
TIMER LCD DI POTENZA - Programmabile per una settimana con comandi on/off anche per operazioni con tempo minimo di 1 minuto. Possibilità di comandare carichi fino ad un massimo di 2000W L. 99mila



MARKET MAGAZINE via Pezzotti 38, 20141 Milano, telefono (02) 8493511



KITS ELETTRONICI



RTX «OMNIVOX CB 1000»

Lire 105.000 IVA COMPRESA

Caratteristiche:

Frequenza: 26.965 ÷ 27.405 MHz Canali: 40 CH - AM Alimentazione: 13,8v DC 4 Watts

Potenza:

Canali: Alimentazione: 4 Watts AM - 12 Watts SSP PEP Potenza:

«RTX MULTIMODE II»

26.965 ÷ 28.305

13,8v DC

120 CH.AM-FM-SSB

BIP di fine trasmissione incorporato CLARIFIER in ricezione e trasmissione

Lire 250.000 IVA COMPRESA

Caratteristiche:

Frequenza:

RTX «AZDEN PCS 3000»

Lire 472.000 IVA COMPRESA

Caratteristiche:

Spaziatura:

Gamma di frequenza: 144 - 146 MHz Canali: 160 5 - 25 watts RF out Potenza uscita: N. memorie:

12,5 KHz

MULTIMETRO DIGITALE mod. KD 305

Lire 74.900 IVA COMPRESA

Caratteristiche:

DISPLAY 3 1/2 Digit LCD

Operating temperature: 0°C to 50°C

Over Range Indication: "I" DC VOLTS 0-2-20-200-1000

Power source: 9 v

Low battery indication: "BT" on left side of display

AC VOLTS 0-200-750

DC CURRENT 0-2-20-200mA, 0-10A

Zero Adjustment: Automatic

RESISTANTCE 0-2K-20K-200K-2Megaohms



RTX MIDLAND 4001 120CH-5W-AM/FM L. 260.000 • RTX MARKO 444-120CH-7W-AM/FM L. 220.000 DISPONIAMO INOLTRE DI: APPARECCHIATURE OM «YAESU» - «SOMERKAMP» - «ICOM» - «AOR» - «KEMPRO» ANTENNE: «PKW» - «C.T.E.» - «SIRIO» - «SIGMA» - QUARZI CB - MICROFONI: «TURNER» - ACCESSORI CB E OM - TRANSVERTER 45 MT



RIPARAZIONE DI TRASFORMATORI

Pierpaolo Maccione

Due note pratiche per vedere come poter recuperare o aggiustare dei vecchi trasformatori oppure modificarne di nuovi per risparmiare la spesa dell'acquisto.

In ogni alimentatore il componente che decide della bontà della realizzazione finale è proprio il trasformatore. Infatti con i moderni integrati e transistor si possono ottenere delle ottime stabilità, assenza di ronzio e via dicendo, però, se si vuole disporre appieno delle caratteristiche appena citate, bisogna fare in modo di sfruttare le capacità di un buon trasformatore.

C'è un piccolo problema: i trasformatori di alimentazione sono piuttosto costosi, possono arrivare anche ad impegnare il 50% della spesa totale per la costruzione dell'alimentatore. Perciò è consigliabile in caso di rottura cercare col minimo della spesa di riparare il trasformatore danneggiato.

Una fonte di approvvigionamento dei trasformatori a poco prezzo può essere il ricupero da vecchi apparati radio, talvolta però si incontrano delle difficoltà per il loro corretto funzionamento.

Vediamo di dare alcuni veloci consigli per la realizzazione di quanto promesso sopra. Il trasformatore è composto da un blocco di lamelle di lamierino magnetico e da un rocchetto di filo di rame. Per prima cosa vediamo come smontare un trasformatore. Bisogna cercare di liberare il pacco di lamierini dall'elemento che li tiene tutti uniti. Si possono presentare vari casi: che il pacco sia compattato agli angoli da rivettare, allora bisogna cercare di eliminarli spaccandoli attraverso il foro passan-

te. Si può usare un seghetto oppure una limetta da ferro per aprire da un lato, lungo tutta la lunghezza, tali rivetti, poi, facendo forza, si eliminano e il trasformatore è libero di essere smontato.

Il pacco di lamierini è composto da lamelle di due tipi: ad E e a I. Normalmente sono compattate con altri metodi più semplici come per esempio con un lamierino di ferro ripiegato che può essere smontato e ricuperato con facilità; in alcuni casi il pacco è tenuto insieme dall'incastro dei lamierini con il rocchetto dell'avvolgimento.

Una volta che il pacco è libero bisogna separare i lamierini l'uno dall'altro. Questa operazione deve essere portata a termine con molta destrezza per non rovinare gli elementi. Occorre usare una lama d'acciaio con la quale far leva per liberare i lamierini più esterni (figura 1) questo anche nel caso in cui tutto il pacco sia impregnato di collante. Non usare cacciaviti, oppure elementi con i quali si può far leva solo su una lunghezza limitata dato che in questo modo si ri-

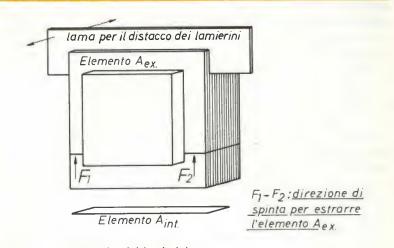


figura 1 - Smontaggio dei lamierini



schia di piegare e rovinare irreparabilmente i lamierini.

Dopo aver tolto i più esterni, l'operazione sarà più semplice e potrà essere portata a termine in poco tempo.

A questo punto ci si troverà con il pacco lamierini smontati ed il rocchetto di avvolgimenti.

Si potranno presentare vari casi: che il trasformatore sia da riparare avendo il primario o il secondario interrotti, o che non sia adatto alla tensione di rete (o si voglia cambiare il rapporto spire).

Se ci si trova nella prima eventualità bisognerà svolgere l'avvolgimento fino a trovare il punto di interruzione. Nella eventualità che l'avvolgimento sia impregnato di materiale collante sarà molto difficile ricuperare il filo di rame. Si potrà provare con alcuni solventi col rischio però di rovinare il filo privandolo della lacca isolate della quale è ricoperto. In questa sfortunata eventualità conviene rinunciare all'impresa di riparare il trasformatore; lo stesso dicasi se è interrotto il primario in trasformatori di piccola potenza, costituiti da filo molto sottile.

In tutti gli altri casi l'operazione di svolgimento del rocchetto è molto semplice e non richiede alcuna parola. L'unico consiglio derivante dalla esperienza è quello di usare supporti di grande diametro per avvolgere temporaneamente il filo al di fuori del rocchetto. In tal modo si evita di forzare troppo il filo di rame, che, normalmente, ha piccolo diametro. È inutile raccomandare a questo punto di usare solamente supporti di tipo cilindrico. Per esempio va benissimo il contenitore per rullini fotografici 35 mm.

Dopo aver trovato il punto

d'interruzione si procederà alla saldatura dei due spezzoni. Se nelle varie operazioni si perderà qualche spira non ci saranno problemi per il funzionamento dopo la riparazione. La zona dove è stata effettuata la saldatura andrà isolata con uno o più giri di nastro isolante di piccolo spessore. Poi si baderà ad avvolgere, o meglio, riavvolgere le spire in modo da fissare al resto del rocchetto la giunzione appena effettuata.

Questo procedimento è ugualmente valido per il secondario e per il primario.

Il riavvolgimento del rocchetto è una operazione da compiere con calma cercando, nei limiti del possibile, di porre le spire l'una accanto all'altra in modo da ottenere un insieme compatto il più simile possibile all'originale. Durante il riavvolgimento bisogna stare attenti a non far subire al filo una eccessiva tensione che ne comprometterebbe l'integrità.

Ovviamente si deve ricordare di isolare con più strati di nastro isolante il secondario dal primario. Poi all'esterno del rocchetto si gireranno alcuni ordinati strati di nastro in modo da finire il lavoro.

Dopo aver riavvolto l'avvolgimento interessato (o entrambi) il rocchetto di filo va di nuovo rimontato al proprio posto. Si infileranno in esso i lamierini di tipo E e di tipo I alternandoli in modo tale che l'insieme stia compatto anche senza bisogno di supporti esterni. Per fare ciò bisogna infilare alternativamente da una parte e dall'altra i lamierini a E e poi nelle fessure che rimangono si forzeranno gli I. Non c'è da preoccuparsi se alcuni elementi rimarranno fuori in quanto questo non procurerà inconvenienti sensibili.

Un discorso un po' diverso va fatto nel caso del «riadattamento» di trasformatori alla tensione di linea oppure a tensioni di uscita diversa da quelle originali. Infatti in tal caso bisogna tenere ben presente il numero di spire che si svolgono e la tensione che si vuole ottenere sul secondario. È molto più semplice variare il numero delle spire del secondario che quelle del primario. Perciò si partirà dalla ipotesi che quest'ultimo sia adatto alla tensione di rete.

Prima di svolgere il secondario (che è normalmente avvolto sopra il primario) bisogna fare una prova per misurare la tensione presente all'uscita del trasformatore prima della modifica che si vuol apportare. Dopo tale misura, che va effettuata col trasformatore in condizioni operative (col primario collegato alla rete di alimentazione), si deve ricavare il rapporto spire per volt. In tal modo è possibile calcolare quante spire si devono riavvolgere per ottenere la tensione secondaria voluta. Il rapporto è dato dal risultato della divisione tra numero di spire del secondario, contate durante il suo smontaggio, e la tensione misurata in volt prima della modifica (1).

In questo modo si ottiene molto velocemente il numero di spire necessarie per una qualsiasi tensione secondaria. Se per es. si ha una tensione secondaria di 12 V e il numero di spire è 100 allora il trasporto spire per volt è: 100/12 = 8,3333. Se si volesse ottenere una tensione di 15 V ci vorrebbero: 8,33×15 = 125 spire. Da questo esempio si capisce come ci si deve comportare: dato il valore della tensione desiderata si moltiplica per il



rapporto spire per volt e si ottiene il numero di spire da avvolgere sul secondario.

A questo punto non resta che parlare delle dimensioni dei fili da usare. Se si vuole disporre della stessa corrente precedente alla modifica si può usare filo dello stesso diametro. Per misurare quest'ultimo è opportuno procurarsi un micrometro che potrà essere utile in seguito anche per altre applicazioni (2).

In generale nota la corrente che dovrà passare si dovrebbe usare un filo del diametro d pari a:

$$d = 0.8 \times \sqrt{I}$$
.

È buona norma usare sempre un filo di diametro appena superiore onde evitare di dover procedere poi ad una nuova operazione di smontaggio ed aggiustatura.

Per la determinazione della potenza nominale di un trasformatore si rimanda all'articolo «Recuperare necesse est» apparso sul numero di dic./85 di Elett. Flash.

L'impresa più difficoltosa con i trasformatori è quella di adattare al funzionamento a rete un dispositivo nato per un altro scopo. Si trovano in vecchie radio, o televisori, trasformatori che venivano usati per l'accoppiamento interstadio oppure per adattare l'impedenza d'uscita dell'amplificatore di BF all'impedenza dell'altoparlante (trasformatori d'uscita). In molti casi alcuni trasformatori erano usati anche come elevatori della tensione di rete. Per vedere se si possono usare o meno bisogna fare la prova del fuoco. Se si dispone di un variac si userà un amperometro in serie al trasformatore in prova e poi si aumenterà gradualmente la tensione sul primario fino a raggiungere la tensione di rete. Se l'assorbimento sarà limitato, relativamente al trasformatore, e non si udranno strani sfrigolii o vibrazioni, il trasformatore potrà essere usato per l'alimentazione da rete, salvo verificare sotto carico se c'è qualcosa che non va.

Senza variac le cose si fanno un po' più pericolose dato che bisognerà avere la prontezza di staccare l'alimentazione nel caso di un errato funzionamento del trasformatore. Anche in questo caso bisognerà usare un amperometro in serie per controllare l'assorbimento a vuoto. Non sarà inutile raccomandare prudenza nel maneggiare il trasformatore sotto tensione.

In generale dato un trasformatore di origine ed utilizzo sconosciuti è bene identificare il primario (o almeno ciò che sembra tale) dal secondario. Per un dispositivo che abbassi la tensione di rete ad un valore accettabile da circuiti elettronici (trasformatore in discesa) il primario è quello che presenta il più alto numero di spire e perciò la più alta resistenza in continua. Il secondario sarà l'altro avvolgimento che avrà resistenza più bassa.

Per concludere vorrei anche dare alcuni suggerimenti per poter utilizzare trasformatori non adatti alla tensione di rete. In tal caso bisogna riavvolgere il primario. Tale operazione è molto difficoltosa sia perché bisogna andare un po' «a naso» sia perché il filo è estremamente sottile e può essere soggetto a rotture molto più di quello del secondario. Personalmente mi è capitato di ottenere un trasformatore adatto alla alimentazione da rete usandone uno che serviva come adattatore d'uscita per un altoparlante su un vecchio televisore valvolare. Questo trasformatore presentava diversi avvolgi-

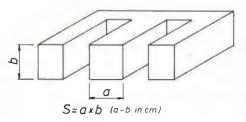


figura 2 - Sezione del nucleo.



¹⁾ N.d.R.: Il numero di spire può essere ottenuto anche senza svolgere il secondario e prima dello smontaggio del trasformatore, mettendo allo scoperto il primo strato di avvolgimento, misurando la tensione — a primario inserito sulla rete — tra il capo esterno del secondario e l'ultima spira del primo strato, debitamente raschiata in un punto dalla lacca protettiva, e contando infine le spire totali del primo strato.

²⁾ N.d.R.: Hobbysticamente la misura del diametro di un filo di rame può essere fatta con buona approssimazione col... doppio decimetro! Basta avvolgere sul gambo di un cacciavite 10 spire ben affiancate, misurare la lunghezza dell'avvolgimento con una riga millimetrata (o meglio col calibro) e dividere poi tale valore per 10.

menti più o meno dello stesso diametro di filo più un separato con filo molto più grosso (notare la descrizione volutamente qualitativa). Dopo aver misurato le resistenze in continua dei vari avvolgimenti ed avere calcolato in base ai diametri dei fili e del rocchetto il numero di spire che

sarebbe venuto fuori nel riavvolgimento, mi sono convinto di provare a modificare tale trasformatore per l'alimentazione dalla rete. Ho messo in serie tutti gli avvolgimenti con più alta resistenza; poi come secondario ho usato il filo di diametro più grosso, in tal modo ho ottenuto un trasformatore valido che può essere usato per piccoli circuiti che eroga una tensione di 5 V e ha una potenza di circa 15 W. In altri casi questa stessa operazione è molto difficoltosa e sconsigliabile a meno di avere una notevole pazienza e una gran voglia di sperimentare.

PALMANOVA 8-9 MARZO 1986

DONGIONE DI PORTA CIVIDALE

II RADIORADUNO DI PRIMAVERA DEI RADIOAMATORI OM-CB

MERCATINO DEL SURPLUS

ORARIO 9-12,30 · 14,30-19,00

INGRESSO LIBERO

Per Informazioni e prenotazioni: Tei. 0432/480037 · 42772 Via del Cotonificio 169 · 33100 UDINE

STRUMENTAZIONE ELETTRONICA USATA

TF 1041B MARCONI - VTVM AC, DC, R - 0.3V.÷300V. fs. - 1500 MC - Rete 220 V. - Ampia scala - Prob⊕ L. 220.000 + IVA

TF 2300 MARCONI - MISURATORE DI MODULAZIONE E DEVIAZIONE - AM/FM - 500 KC÷1000 MC - Stato solido L. 1.480.000 + IVA

CT 446 AVO - PROVA TRANSISTOR - Misura Beta, Noie - COME NUO-VO L. 90.000+IVA

410 BARKER WILLIAMSON- DISTORSIOMETRO - 20 Hz. ÷ 20KHz. - Minimo 1% fs. - Lettura 0.1% L. 300.000 + IVA

TS510 H.P. - GENERATORE SEGNALI - 10 MC ÷ 420 MC - Uscita Torata e calibrata 350 mV ÷ 0.1 V. - Attenuatore a pistone - Moduli zione AM - 400 CY ÷ 1000 CY interna

561A TEKTRONIX - OSCILLOSCOPIO - DC 10 MC A cassetti - CRT rettangolare L. 680.000 + IVA

8551B/851B H.P. - ANALIZZATORE DI SPETTRO - 10 MC÷12.4 GHz. - Spazzolamento 2 GHz - Attenuatori interni - 80% stato solido L. 6.200.000 + IVA

LMV89 LEADER - MILLIVOLMETRO BF - CA 0.1 mV ÷ 300 V. fs. - Doppio canale L. 220.000 + IVA

CT 492 WAYNE KERR - PONTE R.C.L. R=1 Ohm÷1Mohm - C=10 Pf.÷10 mF - L=2 uH.÷100 H. - A Batterie L. 240.000 + IVA

WV 98C - R.C.A. - VOLT OHMYST SENIOR - AC, DC, R - 30 Hz.+3 MHz. - 0.5-1600 V. - Con sonde L. 180.000 + IVA

409 RACALAIRMEC - MISURATORE DI DEVIAZIONE - 3 MC÷1500 MC - AMIFM L. 720.000 + IVA

AN/URM 191 - GENERATORE DI SEGNALI - 10 KC÷50 MC - Attenuatore Calibrato - Misura uscita e modulazione - Controllo digitale della frequenza - Con accessori - Nuovo in scatola imballo originale L. 480.000 + IVA

TF 1101 A MARCONI - OSCILLATORE BF - 20 CY ÷ 200 KC - Voltmetro uscita - Attenuatore L. 280.000 + IVA

491 TEKTRONIX - ANALIZZATORE DI SPETTRO - 10 MC÷40 GHz. - Stato solido - Portatile L. 12.000.000 + IVA

DOLEATTO

AMPIA DISPONIBILITÀ DI ALTRI MODELLI LISTA DETTAGLIATA A RICHIESTA V.S. Quintino 40 - TORINO Tel. 511.271 - 543.952 - Telex 221343 V. Mauro Macchi 70 - MILANO Tel. 669.33.88



UNO SPECCHIO

SORRETTO DA ONDE ELETTROMAGNETICHE

G. Vittorio Pallottino

... il piacere di di saperlo...

Una boccia in rapido movimento colpisce un'altra boccia, ferma. Questa si mette in moto perché, nell'urto, la prima ha esercitato su essa una forza. Un fotone, cioè un quanto di radiazione elettromagnetica, è una boccia di tipo un po' particolare. Non solo perché la sua «massa virtuale» è piccolissima (circa 10⁻³⁶ kg per un quanto di luce visibile), ma soprattutto perché un fotone non può esistere «fermo»: viaggia sempre alla velocità della luce (c $\approx 3 \cdot 10^8$ m/s). Tuttavia anche i fotoni, quando urtano contro un corpo, esercitano su questo una forza.

Quando un fascio di luce o di onde radio, cioè un fascio di fotoni, colpisce una superficie riflettente, rimbalzando, questa azione prende il nome di «pressione di radiazione» e si calcola con una formula molto semplice: p = 2 P/c, dove p è la pressione esercitata sulla superficie, P è la potenza del fascio di radiazione e c è la velocità della luce.

Diversi anni fa (1958), il fisico americano R. Garwin propose di sfruttare la pressione di radiazione della luce (e del calore) del Sole, per la propulsione di un veicolo spaziale destinato ad allontanarsi dall'orbita della Terra, verso le regioni più esterne del nostro sistema solare. Si prevedeva di dotare questa insolita sonda spaziale di una gigantesca «vela» che utilizzasse appunto la

pressione debolissima, ma agente con continuità, della radiazione solare.

Più recentemente (1978) è stata proposta la realizzazione di uno «specchio spaziale» per radiocomunicazioni, sorretto mediante fasci di radiazione inviati da terra. Si progetta di porre questo specchio a 140 km di altezza, al di sopra del territorio USA.

Si tratta di un ripetitore passivo, con funzioni simili a quelle del ben noto «Echo», il predecessore (passivo) dei moderni satelliti per telecomunicazioni.

Questo oggetto si troverebbe in linea di vista con trasmettitori e ricevitori posti all'interno di un cerchio con raggio di 1340 km, tale da consentire la copertura diretta del 70% del territorio USA. Sarebbe perciò utilizzabile per trasmissioni radio e TV, e per altri servizi di radiocomunicazioni. Si noti che con un ripetitore posto a 140 km di altezza il percorso di andata e ritorno dei segnali radio, e quindi la loro attenuazione, sarebbe assai inferiore rispetto ai satelliti per telecomunicazioni che, essendo su orbita geostazionaria, si trovano a grande distanza dalla Terra (circa 36 mila km).

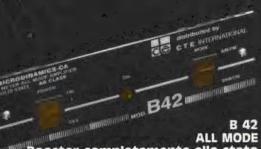
La figura mostra la struttura prevista per realizzare lo specchio spaziale, che somiglia molto a quella di un paracadute (riflettendoci un po' sopra si può capire il perché). Lo specchio vero e proprio è una sorta di calotta sferica da realizzare con una maglia molto rada di fili di alluminio (o di fibra di carbonio) di raggio piccolissimo (un millesimo di millimetro) posti a distanza di circa un millimetro. In tal modo lo specchio sarebbe estremamente leggero (una frazione di grammo) e potrebbe venire sorretto da un fascio di radiazione di poche decine di MW.

Per saperne di più: IEEE trans. Aerospace and Electronic Systems, vol AES-21, maggio 1985, pag. 320.



figura 1 - Specchio spaziale a forma di paracadute con peso stabilizzante. Lo specchio ha un raggio di 2 metri.

BLACK POLICE TO SERVE IL MERCATO US. A. BILLIO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IL MERCATO US ER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DUE ROOSTER ONTO DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DI PIU SOFISTICATO OFFRE IN QUESTI DI PIU SOFISTI DI



ALL MODE Booster completamente allo stato solido per i 2 metri. AM/FM/SSB 13,8 V - 40 W



B 110 GASFET Booster completamente allo stato solido per i 2 metri. AM/FM/SSB 13,8 V - 110 W con preamplificatore d'antenna a gasfet



42100 REGGIO EMILIA - ITALY - Via R. Sevardi, 7

IL BROMOGRAFO

Carlo Covatti

Eccovi una idea, certamente non nuova, ma utile per affinare le possibilità di sfruttamento dei disegni di circuiti stampati pubblicati nelle varie riviste specializzate.

A chi non conosce a fondo le tecniche di fotoriproduzione, utilizzate specialmente dai fotoincisori e dai litografi, dirò che esiste una particolare pellicola fotosensibile, che si differenzia dalle normali, poiché dà una immagine positiva da originale positivo. Questa pellicola vi permette di ricavare da un disegno (come quelli pubblicati nelle ultime pagine di E.F.), un perfetto «master» per realizzare in fotoincisione, perfetti C.S.

Bene! ora vi descriverò le poche, ma necessarie, attrezzature (autocostruibili) per ottenere risultati soddisfacenti:

Il bromografo: si realizza con una scatola di legno delle dimensioni di cm. 30×30×50 chiusa nel lato superiore, da un **cristallo** di discreto spessore (3/4 mm.) ed esente da bolle, rigature o altre impurità.

Sul fondo della scatola (negli angoli) troveranno posto 4 lampade opali o smerigliate da 75/100 watt, un comune interruttore ne controllerà l'accensione.

Alcuni fori sul fondo e sui lati vi impediranno di trasformare in un piccolo forno il nostro **bromografo**.

Non occupate il centro del fondo della scatola, perché la cosa non termina qui.

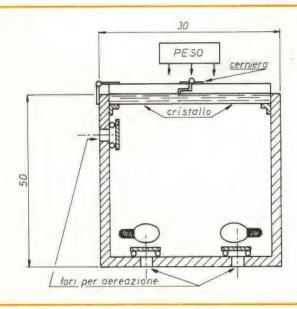
Il pressore: non ho nessuna fiducia nei pressori realizzati con mollette della biancheria, organizziamoci perché a realizzare un pressore «serio», è possibile incernierarlo o lasciarlo libero, ma deve essere diviso in due parti per assicurare una perfetta posizionatura dell'originale accoppiato alla pellicola. Incollare sotto il pressore un foglio di spugna elastica per assicurare una pressione uniforme.

Aggiungo che l'interno della nostra scatola dovrà essere colorata di bianco con comune cementite od altra vernice; sul fondo esterno 4 piedini assicureranno la ventilazione attraverso i fori praticati in precedenza.

Perché serve il bromogra- fo? Con questo strumento assicuriamo una costante distanza
fra la sorgente luminosa e materiale sensibile. Potrete sperimentare che 5/10 cm di variazione
apportano considerevoli differenze nel risultato in tutte le operazioni «fotografiche».

Altri materiali necessari

- Pellicola autopositiva (esiste certamente di marca Agfa e Kodak) un foglio di pellicola gialla per il trattamento della pellicola autopositiva, di dimensioni uguali a quelle del cristallo che chiude il bromografo.
- **Bagno di sviluppo** per pellicola fotomeccanica (il normale sviluppo fotografico non serve). Bagno di fissaggio acido comune (si può «autocostruire»).
- Una piccola stanza (che tutti gli hobbysti si sono procurata, anche costringendo la suocera a dormire sul terrazzo), illuminata con una piccola lampada normale (es. 15 watt ad almeno 3 m dal materiale sensibile, oppure schermata con un paralume di colore rosato o giallo). Come vedete non serve la camera oscura, usate una luce sufficiente a lavorare in modo agevole.





Inutile aggiungere che in fotografia serve abbondante acqua, ma il lavaggio finale lo si può fare altrove.

Avete realizzato tutto quanto vi ho descritto? Sì? bene.

Vi fornirò ora alcune indicazioni di carattere fotografico:

Mettetevi subito un grembiule (io non lo faccio mai! ne ho però uno bellissimo, me lo ha regalato mia moglie).

Maneggiate la pellicola con mani asciutte.

Non toccate con mani sporche di fissaggio il bagno di sviluppo, pena la distruzione di quest'ultimo.

Facciamo ora la prima prova!

Ritagliate dalla rivista la parte relativa al C.S. che vi interessa.

Ritagliate un pezzo di pellicola uguale alle dimensioni del disegno.

Posate sul cristallo del bromografo la pellicola gialla (filtro).

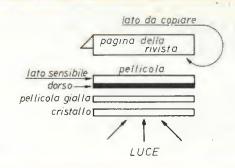
Posate sul filtro il dorso della pellicola autopositiva (il dorso si riconosce dal colore bruno rossiccio a seconda delle marche).

Posate sulla pellicola fotografica la stampa del C.S., coprite con un foglio bianco.

Chiudete il bromografo, ed accendete la luce; se avete un timer usatelo, partite con un tempo iniziale di 3'.

Non posso essere più preciso poiché troppi sono i fattori che fanno variare il rendimento del bromografo (tensione, potenza delle lampade ed anche il tipo di vernice con la quale avete dipinto l'interno della scatola).

Scaduto il tempo di esposizione, immergete la prima prova nello sviluppatore, supponendo che la temperatura ambiente sia di circa 18/20°C, in 2' deve ap-



parire l'immagine. Togliete la prova dal bagno di sviluppo e tuffatela nel fissaggio. Attendete ancora 3': la pellicola ora sarà fissata. Risciacquatela in acqua corrente ed uscite in piena luce per considerare i risultati.

Errori e rimedi

I neri sono trasparenti: troppa esposizione.

I bianchi sono sporchi: scarsa esposizione.

I bianchi hanno aspetto lattiginoso: rimettete nel bagno fissatore.

I neri sono trasparenti, ma i bianchi puliti: scarsa permanenza nello sviluppo. Oppure sviluppatore esausto.

Inutile dire che codeste prove si potranno effettuare con piccoli pezzi di pellicola, che solo originali stampati in nero o rosso possono essere riprodotti (il bleu e l'azzurro sono proprio impossibili).

Supponiamo ora che il risultato raggiunto sia perfetto: lavate in acqua corrente per circa 10' la vostra pellicola e ponetela ad asciugare (usando alcune cautele si può usare un asciugacapelli).

Ora passiamo al ritocco: con un «Rapido» otturiamo tutti i piccoli eventuali fori nei neri, raschiamo i punti neri nelle parti bianche con un bisturi Gilette di quelli sigillati come le siringhe, a voi servirà per molto tempo e costa poche centinaia di lire.

Ora potete usare il vostro master per infinite copie. Con le procedure già descritte è possibile duplicarlo.

Non usate tempera per il ritocco, serve solo una tempera speciale per fotografia.

Riassumiamo. Per realizzare perfetti master necessitano: bromografo, pellicola autopositiva, bagno di sviluppo e fissaggio, alcuni contenitori (bacinelle o piatti) in vetro o plastica, la pellicola gialla.

Si tratta di una pellicola filtro necessaria per esporre la pellicola autopositiva, particolarmente sensibile alla luce filtrata dalla pellicola stessa.

Tutte le Case fabbricanti materiale fotografico producono bagni di sviluppo, liquidi o in polvere, adatti a trattare l'autopositiva.

Procuratevi allora questo materiale, qualora non riusciate a reperirlo scrivetemi e vedrò di provvedere.

"Preparazione del bagno di fissaggio: 300 gr. iposolfito di sodio anidro; 30 gr. metabisolfito di sodio anidro, oppure bisolfito di sodio; acqua per fare 1 litro. Questo bagno a differenza del bagno di sviluppo si conserva a lungo.



MICROSTRIP ISSUE TWO

G. Luca Radatti, IW5BRM

Quando, nel numero 7-8/85 di Elettronica Flash, venne pubblicato l'articolo MICROSTRIP, fui tartassato da un mare di telefonate e QSO in 144 MHz che chiedevano chiarimenti e maggiori informazioni sull'argomento.

Purtroppo, causa la mia calligrafia (pensate che quando scrivo una lettera in redazione il direttore mi telefona sempre per sapere cosa c'è scritto), molte formule sono state travisate e (sic!) alcuni errori sono sfuggiti anche nella errata corrige pubblicata sul numero seguente.

Con questo «MICROSTRIP ISSUE TWO» ho intenzione di risistemare le cose e rispondere pubblicamente a tutti quelli che mi hanno chiesto maggiori ragguagli su questa tecnica.

Cominciamo, quindi, con ordine.

1 - Nomenclatura: c'è chi parla di stripline, chi di microstrip.

Tengo a precisare che le linee stampate su un dielettrico solido e con un unico riferimento di massa si chiamano MICROSTRIP, mentre quelle con due piani di massa vengono chiamate stripline.

2 - Errore nel disegno: nell'articolo precedente, è stato commesso un errore nel disegnare le quote relative alla strip.

Era stata aggiunta, infatti, una linea in più ed era stato confuso un «t» con un «h». Nella fig. 1 è riportato il disegno corretto.

I simboli utilizzati nell'articolo sono comunque i seguenti: w - larghezza della microstrip espressa in mm o in pollici. h - spessore del dielettrico espresso nella stessa unità di misura di w.

w/h - rapporto tra la larghezza della strip e lo spessore del dielettrico su cui è stampata.

t - spessore del rame espresso in micron (1 micron = 1/1000 mm) oppure in mil (millesimi di pollice nel caso che per w e h si adoperino le misure in pollici). Er - costante dielettrica del laminato usato.

Eeff - costante dielettrica effettiva del laminato utilizzato (tale parametro è un risultato intermedio del calcolo di una strip).

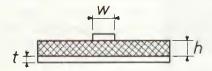
Vp - fattore di velocità (ha lo stesso significato del fattore di velocità dei cavi coassiali; la strip, infatti, viene pensata come una linea quasi coassiale).

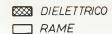
e - e è il numero di nepero o base dei logaritmi naturali ed è una costante che vale esattamente 2.7182818.

In - con il simbolo In si intende il logaritmo naturale (o in base e).

3 - Errori nelle formule: purtroppo, causa la mia calligrafia gallinacea, molte formule sono state travisate e anche nell'errata corrige pubblicata nel numero successivo, sono stati commessi alcuni errori.

Ecco, quindi, le formule incriminate e le relative correzioni:







MICROSTRIP ISSUE TWO

FORMULE ERRATE

Eeff=
$$\frac{\text{Er}+1}{9} + \frac{\text{Er}-1}{9} \left(\frac{1}{\sqrt{1+19 \text{ h/w}}} \right)$$

$$W/h = \frac{8e^{A}}{e^{2A}-9}$$

w/h·eff=
$$\frac{W}{h} + \frac{t}{\pi h} \left(1 + \ln \frac{4 \pi W}{t} \right)$$

FORMULE CORRETTE

Eeff=
$$\frac{\text{Er}+1}{2}+\frac{\text{Er}-1}{2}\left(\frac{1}{\sqrt{1+12 \text{ h/w}}}\right)$$
se w/h $\geqslant 1$

$$w/h = \frac{8 (e^A)}{e^{(2A)} - 2}$$

w/h eff=
$$\frac{W}{h} + \frac{t}{\pi h} \left(1 + \ln \frac{4 \pi W}{t} \right)$$
 se w/h ≤ 0.16

4 - Unità di misura: se si decide di lavorare in pollici invece che in millimetri, tutti e dico tutti gli altri parametri dovranno essere espressi in pollici.

Molte ditte costruttrici di laminati per circuiti stampati specificano lo spessore del dielettrico in pollici; così la normale vetronite da 1.6 mm ha uno spessore di 1/16" ed il duroid da 0.79 mm ha uno spessore di 1/32".

C'è stato qualcuno, poi, che ha preferito misurare lo spessore del dielettrico con un calibro e utilizzare il valore misurato per il calcolo e si è lamentato che le sue strip avevano impedenza leggermente più bassa del calcolato.

Ciò si è verificato in quanto con il valore h (spessore del dielettrico) si intende lo spessore del solo dielettrico e non lo spessore di tutta la lastra.

Misurando lo spessore della lastra e utilizzando tale valore nel calcolo si crede di avere un h più grande del reale e quindi, ci si ritrova con una strip di impedenza più bassa del dovuto.

Questo errore lo si sente soprattutto quando si utilizzano le strip come costanti concentrate in circuiti risonanti a costanti concentrate in quanto i circuiti si accordano su frequenze diverse da quelle calcolate.

5 - Spessore del rame: lo spessore del rame può essere espresso o direttamente o in funzione della quantità di rame presente su un metro quadrato di laminato.

Quasi tutti i laminati presenti in commercio hanno uno spessore del rame pari a 35 micron che equivale ad un'oncia per metro (quadro ovviamente).

Non tenendo conto dello spessore del rame nel calcolo della strip l'errore che viene commesso è minimo tanto che dove ci sono possibili tolleranze sui componenti utilizzati (vedi il caso di un amplificatore a GaAsFet o a transistor bipolare che spesso presentano un'impedenza leggermente diversa da quanto dichiarato sul data-sheet) non conviene nemmeno effettuare la correzione.

Usando un computer per effettuare i calcoli conviene, comunque, utilizzare le formule complete.

6 - Doppie formule: qualche lettore mi ha chiesto come mai nel calcolo dell'impedenza di una strip vengono utilizzate due formule, una se la strip ha un w/h minore di 1 e l'altra se la strip ha un w/h maggiore di 1.

Ciò è dovuto al fatto che nelle microstrip il modo di propagazione è il quasi TEM e non il TEM tipico delle linee completamente coassiali.

Per avere una precisione accettabile, quindi, è indispensabile utilizzare due formule: l'una per le strip larghe (wh/>1) e l'altra per le strip strette (w/h<1).

E se il w/h è uguale a 1?

In questo caso le formule sarebbero entrambe inutilizzabili e si dovrebbe interpolare il risultato ottenuto da ciascuna delle due, tuttavia, dato che la differenza è minima, per applicazioni non eccessivamente critiche si possono utilizzare entrambe.

7 - Precisione da adottare nei calcoli: è stupido fare i calcoli con 7 o più cifre decimali quando poi, si fanno errori macroscopici sul disegno e sulla realizzazione pratica della strip.

Diciamo che un ottimo com-



promesso tra precisione e semplicità di calcoli lo si ha facendo i conti con due cifre decimali. 8 - Differenze tra le formule opposte: qualcuno si è divertito a calcolare l'impedenza di una strip e, poi, verificarne l'esattezza mediante la formula opposta e ha notato qualche differenza.

Ciò è dovuto soprattutto al fatto che le funzioni inverse (quelle che forniscono il w/h che deve avere una strip per avere una certa impedenza caratteristica) sono leggermente più approssimate delle altre.

L'errore commesso è assolutamente tollerabile anche per applicazioni professionali e quindi, data la loro comodità, sono tranquillamente utilizzabili.

I programmi per calcolatori più evoluti, utilizzano al posto delle formule inverse, speciali algoritmi di approssimazione per interpolazione.

Tali algoritmi sono facilmente implementabili su computer in quanto riescono a dare una soluzione approssimata a meno di un millesimo in meno di 10 secondi (nel caso dei personal).

Qualcuno ha provato a usare algoritmi simili anche su calcolatrici programmabili, tuttavia, data l'intrinseca lentezza di tali calcolatrici, il tempo necessario per ottenere un risultato accettabile è sull'ordine del minuto.

Tutto sommato, se non si ha a disposizione un computer, conviene utilizzare le formule inverse.

Se poi si tiene conto che in sede di realizzazione del circuito stampato si commettono imprecisioni alle volte macroscopiche dovute alla non perfetta planeità della pellicola rispetto alla lastra sensibile oppure, addirittura, ad errori nel disegno, ecco che i piccoli errori commessi nel calcolo diventano trascurabili. 9 - Problemi nei calcoli e grafici: qualcuno si è lamentato anche della difficoltà di alcune delle for-

mule e mi ha chiesto se era possibile pubblicare delle tabelle o dei grafici.

Personalmente ho realizzato delle tabelle che danno direttamente i valori dell'impedenza e del fattore di velocità della strip in funzione del w/h per i valori di costante dielettrica più comuni che sono pari a 1 (aria), 2.33 (RT Duroid #5870) 9.9 (Alumina) partendo da un w/h pari a 0.01 fino a 10 a passi di solo 0.01.

Utilizzando tali tabelle, i calcoli sono estremamente rapidi ed estremamente precisi in quanto sono state ottenute utilizzando tutte le formule con uno specifico programma di calcolo e ottimizzazione per un elaboratore IBM 370.

Essendo le strip calcolate per intervalli così vicini, eventuali valori intermedi possono essere ottenuti per interpolazione conservando sempre un ottimo grado di precisione.

Purtroppo tali tabelle sono molto lunghe (circa 20 pagine) e, di conseguenza, impubblicabili.

Chiunque volesse delle copie di tali tabelle, può farne richiesta o in Redazione o direttamente al sottoscritto (tramite Redazione) e vedrò di fargli avere le fotocopie.

Per calcoli grossolani, tuttavia, vanno bene anche dei grafici come quello riportato nella figura 2.

Tale grafico è stato ottenuto plottando direttamente i dati relativi alla tabella in questione con l'ausilio di un terminale grafico TEKTRÖNIX abbinato ad un elaboratore IBM 370.

Sebbene la precisione dei dati plottati sia elevatissima, utilizzando tale grafico, sono sempre possibili errori di lettura che più una strip è stretta (w/h basso) più sono elevati.

Diciamo, perciò, che si può utilizzare il grafico per avere un'idea della strip da usare, e, le tabelle per fare il calcolo vero e proprio.

10 - Costanti concentrate in microstrip: un ottimo sistema per realizzare costanti concentrate

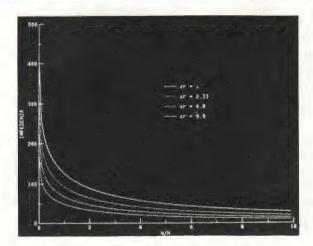


Grafico relativo all'impedenza di una strip in funzione del W/H.



con la tecnica microstrip è quello di realizzare degli stub lunghi esattamente lambda/8 alla frequenza di lavoro.

Uno stub lambda/8 ha una reattanza pari alla sua impedenza caratteristica ed ha segno positivo (reattanza induttiva) se lo stub è cortocircuitato all'estremità e segno negativo (reattanza capacitiva) se lo stub è aperto.

Nel caso si debbano realizzare condensatori molto grandi o
induttanze molto piccole (e
quindi si riveli necessario l'uso di
una strip molto sottile) allora la
precisione diventa molto scarsa
e quindi è conveniente utilizzare un'altro sistema.

La teoria delle linee di trasmissione, infatti, ci dice che la reattanza dello stub è pari a:

 $XS = Z \varnothing \tan \theta$

XS = reattanza stub (segno + se lo stub è cortocircuitato, segno - se lo stub è aperto)

 $Z\emptyset$ = impedenza caratteristica della linea costituente lo stub θ = lunghezza elettrica in gradi dello stub =

$$=\frac{1}{\lambda} \cdot 360$$

N.B. I = lunghezza fisica dello stub e λ lunghezza d'onela della frequenza a cui si lavora. Ovviamente I e λ devono essere espressi nella stessa unità di misura.

Con questo sistema, adottando stubs di dimensioni diverse da lambda/8 è possibile realizzare le stesse capacità o induttanze utilizzando una strip più larga (magari a 50 ohm).

11 - Tabelle valori costante dielettrica: nell'articolo originale, purtroppo la tabella relativa alle costanti dielettriche è saltata ed è stata riproposta nell'errata corrige pubblicata sul numero successivo.

Personalmente, non davo molta importanza a tale tabella visto che essa può essere facilmente determinata con l'ausilio di un capacimetro come spiegato nell'articolo originale.

Molti, tuttavia, forse perché non avevano a disposizione un capacimetro digitale o perché non volevano perdere tempo o temevano di commettere errori di determinazione di questo importantissimo parametro, mi hanno chiesto se potevo pubblicare altri valori relativi ai laminati più comuni.

Ecco, quindi, la tanto sospirata tabella:

RT Duroid #5870	2.33
RT Duroid #5880	2.25
OAK 602	2.33
OAK 605	2.33
OAK 700	2.33
CuClad 217	2.17
CuClad 233	2.33
CuClad 245	2.45
CuClad 250	2.50
Epsilam 6	6.00
Epsilam 10	10.25
Vetronite	4.8 - 5.5
Aria	1.00
Vuoto	1.00
Alumina	9 - 11
Vetro-Teflon	2.55
Teflon	1.6 - 2.2

12 - Modi superiori: ogni laminato ha una sua frequenza di cutoff oltre la quale le onde elettromagnetiche si propagano non più secondo il modo quasi-TEM bensì secondo modi superiori ed è difficile prevedere il comportamento della strip. La formula per determinare la frequenza di cutoff è la seguente:

$$fc_{(GHz)} = \frac{75}{h \sqrt{Er - 1}}$$

Come si vede, a frequenza elevate, per evitare i modi superiori è indispensabile ridurre progressivamente lo spessore del laminato.

Nelle applicazioni professionali, oltre i 12 GHz si usa il laminato da 0,254 mm (1/100'').

A livello amatoriale, fino a circa 15 GHz si può tranquillamente utilizzare il classico 0.79 (1/32").

13 - Perdite nelle microstrip: in teoria, una linea coassiale o quasi non dovrebbe attenuare minimamente il segnale che la attraversa.

In pratica, purtroppo, non è così e ogni microstrip attenua un po' il segnale che la attraversa.

Le perdite, sono dovute, soprattutto alle perdite per dissipazione del laminato.

Tale parametro è di difficile misurazione a livello amatoriale e, solitamente, viene fornito dal fabbricante del laminato.

Più il fattore di dissipazione è basso, minori sono le perdite e, conseguentemente, migliore è il laminato.

Con questo mi sembra di avere chiarito quasi tutti i dubbi che mi sono stati segnalati.

Se ci fossero ulteriori dubbi o problemi, sono a completa disposizione di chi volesse interpellarmi.





Tutta la gamma di strumenti da pannello analogici è digitali

In vendita presso I migliori Rivenditori di componenti elettronici

20128 - milano - via a. meucci n. 67 - telefono 256.66.50

VENDITA COMPONENTI ELETTRONICI

LINEARI E DIGITALI

Via Filippo Reina, 14 - 21047 SARONNO (VA) TEL. (02) 9625264

Alcuni prezzi (IVA compresa) - Altri prezzi su catalogo o a richiesta-

		L.16.200
	220/12-15V	L.19.000
Z80ACPU L, 8.700 LED LAMP. ROSSI L. 1.500 TL081 OP.AMP. L. 1.100		
Z80ACTC L. 8.900 DISPLAY 7 SEG. L. 2.350 TL082 DUAL OP, AMP. L. 1.250 PEI	R QUANTO NON	
780APIO L. 8.900 CAT. COM. TL084 QUAD OP. AMP. L. 2.450 ELI	ENCATO RICHIED	
SIO Z80A L.17.500 4N25 OPTOISOLATORE L. 1.380 NE555 L. 810		
7004 DMA 1 10 100 TDA1011 1 2 120	NOISTON DED D	-
TDACOOF LEGEN INA	ANSISTOR PER R	
0720 L 40 500 CINE COMPLETE OF 40/43 TDA9090 L 4 230 CINSO		L. 2.850
0764		L. 2.850
Octive Military 1705AA		L.35.900
ZNDU	081 15W 175 MHz	L.
CD 4003 E. 000		43.200
	93A 25W 175 MHz	L.
L296 AL SWITCHING L.25.600 MM53200 L. 9.300		56.200
		L.88.900
SAB0529 TIMER 31,5H L. 6.250 BC237 L. 150 "A723CN L. 1.120	80W 28 MHz	
DAC0807 L.10.100 BC414C L. 170 µA741 MINIDIP L. 980 BUS	STE OFFERTA	
D/A CUNVERTER DD 133/0// 12W30 WINZ L. DBU SERIE REG. /8//9 L. 1.200	ANTITA!	
VADIE BU0// L. /30 DIODI E DONT! 10 /		L.10.000
NTC B1245 L. (30 4N4440 L 70 4001		L. 6.550
KTV10 CENCODE TEMP 1 2 0 0 DF900 MUSTET UMF L. 1.440		L. 3.150
1/K200 L 350 BF981 MUSTET VHF/FW L. 1.390 AA110 L 100 10 BF		L. 7.100
DECICTENTE 4/4 MI DEPAY DUTY L. 1.010 4ME 400 04 4000M L 075		L.12.900
CONDENCATORI DOLLECTERE (NI// L. 030 DYAGO AA 4000)		L.12.000
CONDENSATORI FLETTROLITICI ZNEZZZ L. 5/0 40500 404 4000/		L.12.000
ZN3000 L. 1.250 ZENED 2/2001/ 0.5 M. 1 170 10		
ZIV3440 L. 1.310 PAGCEGOO 1 4.750 EQ.11		L. 9.250
2N3000 W 470 WHZ L. 2.030 pagerage		L. 7.200
	AC-SCR	
16 pin L. 255 LM317 B250C5000 L. 3.240 TIC10	06D SCR 5A 400V	L. 1.320
18 pin L. 295 REG. 1.2/37 V 1A L. 2.540 W10 1 1.5A 1000V L. 1.150 TYNA	408 SCR 8A 400V	L. 1.480
24 pin L. 430 M324 QUAD OP AMP L. 1.260 WEST 1A 1000 L. 890 TIC12	26D SCR 12A 400V	L. 1.650
28 pin L. 530 LM1800 AN FM DECOD L. 2.720 KBPC35-02 35A-200V L. 6.200 DB3	DIAC	L. 390
	06-400B	
		L. 1.570
		L. 1.650
	253D 20A 400V	L. 4.320

Vendita al DETTAGLIO e all'INGROSSO - Ordine minimo L. 15.000 - Spedizioni in contrassegno in tutta Italia - Per DITTE, SOCIETÀ comunicare codice fiscale e partita IVA - Spese di spedizione a carico del destinatario - Catalogo con oltre 2500 articoli a richiesta L. 1.500 per spese di spedizione.



MOSTRA MERCATO DEL RADIOAMATORE E DELL'ELETTRONICA

Comune di AMELIA (Tr) Azienda Autonoma di cura soggiorno e Turismo dell'Amerino. Pro-Loco di AMELIA A.R.I., - Sezione di TERNI







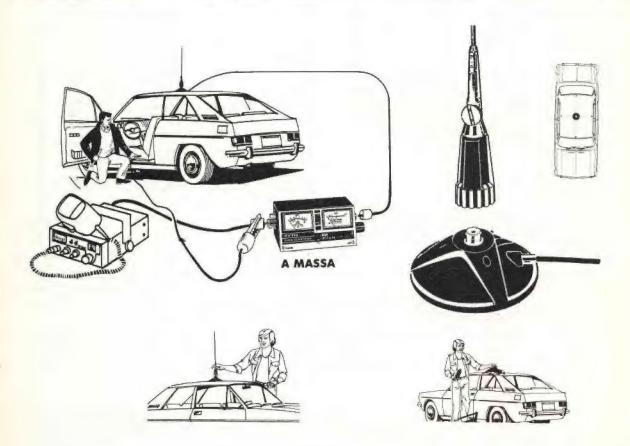
MAGG





PERIODICO DI AGGIORNAMENTO ELETTRONICO AL CATALOGO GENERALE

CARATTERISTICHE TECNICHE TECHNICAL SPECIFICATIONS		BRA	TURCHESE 5/8 d'onda	T 447 TEXAS	T 448 FLORIDA	T 449 CALIFORNIA	T 484 OREGON
Gamma di freguenza / Freguency	144 MHz	432 MHz	144/174 MHz	27 MHz	27 MHz	27 MHz	27 MHz
N° canali / Channels	140÷174 MHz	430÷450 MHz	_	40	80	120	120
R.O.S. minimo / SWR	1,1	L	1,2		1	1	1,1
Max potenza applicabile / Max power	200 W	200 W	100 W	60 W picco	140 W picco	200 W	300 W picco
lunghezza max. / Length	102 cm	45 cm	130 cm	61,5 cm	91 cm	126 cm	150 cm





FILTRI DI BANDA

A CIRCUITI RISONANTI ATTIVI

G.W. Horn, 14MK

La realizzazione di filtri di banda mediante amp. op. simulatori di induttanza. Generalità ed esempi di calcolo.

I filtri a circuiti risonanti attivi consentono di realizzare reti elettriche complesse, caratterizzate da fattori di merito elevati anche alle frequenze più basse, senza dover ricorrere ad induttori. Infatti l'induttanza può venir simulata da un sistema di amplificatori operazionali opportunamente interconnessi.

L'induttore così sintetizzato, parallelato ad un condensatore, costituisce il «circuito risonante attivo». Esso presenta le medesime proprietà e caratteristiche dell'usuale circuito RLC in antirisonanza. Il risuonatore attivo può pertanto venir considerato alla stregua di un unico elemento circuitale. Collegando in cascata più circuiti risonanti attivi è possibile realizzare filtri elettrici comunque complessi e, in particolare, filtri di banda.

La configurazione circuitale più semplice che consente di simulare un'induttanza (Rif. 1) è quella del filtro biquadratico (Rif. 2) oppure quella del filtro a stato variabile (Rif. 3). Il filtro biquadratico è rappresentato schematicamente in figura 1.

La funzione di trasferimento del sistema costituito dal secondo e terzo amplificatore operazionale è quella caratteristica di un integratore noninvertente (Rif. 4).

$$(1) \quad \frac{\mathsf{v}_{\varrho}}{\mathsf{v}_{1}} = \frac{1}{\mathsf{j}\omega \; \mathsf{R'} \; \mathsf{C'}}$$

La corrente di retroazione è

(2)
$$\frac{V_{\varrho}}{R_{f}} = \frac{V_{\varrho}}{j\omega R' C' R_{f}}$$

L'impedenza equivalente all'anello è perciò

(3)
$$Z_L = \frac{V_1}{i_1} = j\omega R' C' R_f$$

 Z_L è quindi una reattanza induttiva. Il sistema costituito dal secondo e terzo amplificatore operazionale, controreazionato attraverso $R_{\rm f}$, forma l'induttore attivo

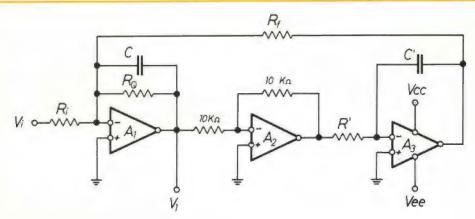


figura 1 - Risuonatore attivo. L'integratore non-invertente A2+A3, retroazionando A1 attraverso $R_{\rm f}$, sintetizza l'induttore L che, con C, risuona su fo; $R_{\rm Q}$ determina il fattore di merito.



$$(4) L = R' C' R_{\epsilon}$$

Si osservi, dalla figura 1, che detto induttore attivo viene ad essere collegato, in un anello di reazione negativa, intorno al primo amplificatore operazionale (figura 2). Il valore di L può essere anche molto grande (dell'ordine delle decine di Henvy) e, ciononostante, l'induttore risulta privo di perdite, ammesso, ovviamente, che gli amplificatori usati siano ideali (impedenza d'ingresso infinita e guadagno ad anello aperto infinito). In pratica, gli amplificatori operazionali si approssimano all'amplificatore ideale purché la resistenza complessiva confluente nel punto di sommazione sia alme-

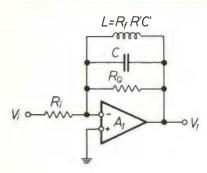


figura 2 - II guadagno del risuonatore, costituito da L e C a cavallo dell'ampl. op. A1, è dato, al solito, da $R_{\rm Q}/R_{\rm i}$.

no un ordine di grandezza più piccola dell'impedenza d'ingresso attuale dell'amplificatore in oggetto e purché il suo guadagno, alla frequenza operativa, sia sufficientemente elevato.

Pertanto, usando amplificatori operazionali di buona qualità, o meglio Bifet, l'unico elemento di perdita del circuito risonante attivo è costituito da $R_{\rm Q}$ e dalle perdite intrinseche del condensatore in paralello ad L.

I prodotti L C ed R_Q C determinano la frequenza di risonanza del risuonatore attivo, rispettivamente il suo fattore di merito.

La funzione di trasferimento del circuito risonante attivo è identica a quella di un circuito RLC in antirisonanza (Rif. 5).

Infatti:

(5)
$$\frac{V_1}{V_1} = \frac{j\omega}{R_1 C (-\omega^2 + j\omega/R_Q C + 1/LC)}$$

Questa funzione, rappresentata in scala logaritmica, ha l'andamento tipico di quella del circuito risonante parallelo. La pendenza della curva, negli intorni di f_o , è una funzione del fattore di merito Q. Lontano dalla risonanza, la pendenza tende ai 6 dB/ottava, dato che gli zeri della funzione si trovano a 0 ed ∞ .

La funzione di trasferimento del circuito RLC in parallelo è

(6) G (j
$$\omega$$
) =
$$\frac{\text{h j}\omega}{-\omega^2 + \text{j}\omega \Delta\omega + \omega_0^2}$$

in cui h è il fattore di attenuazione e $\Delta\omega=\omega_{\rm o}/{\rm Q}$. Confrontando tra di loro le eq. (5) e (6), si nota che:

(7)
$$\omega_{o} = 1/\sqrt{LC}$$
 $\Delta \omega = 1/R_{Q}C$

$$Q = \omega_{o}R_{Q}C \quad h = 1/R_{i}C$$

Il responso G (j ω) del circuito RLC in antirisonanza presenta un massimo ad $\omega=\omega_{\rm o}$ e la sua larghezza di banda BW a - 3 dB è determinata dal coefficiente di $\Delta\omega$. Infatti, se $\omega=\omega_{\rm o}$

(8)
$$G(\omega_0) = \frac{h}{\Delta\omega}$$

Per il circuito risonante attivo, invece, dato che $h = 1/R_iC$, e $\Delta\omega = 1/R_oC$, si ha che

$$(9) A(\omega_0) = R_0/R_i$$

Il guadagno del circuito risonante attivo, alla risonanza, è dunque dato dal rapporto delle due resistenze R_Q ed R_i . Esso si comporta, comunque, esattamente come il risuonatore passivo e può venir descritto col medesimo algoritmo.

Si assuma, per semplicità, che l'impedenza d'ingresso degli amplificatori operazionali sia infinita, così da poterne trascurare gli effetti. Scelto un conveniente valore per C (da 1 a 10 nF, a seconda della frequenza) e nota $\omega_{\rm o}=2\pi f_{\rm o}$, sarà

(10)
$$L = \frac{1}{\omega_0^2 C}$$

II valore da assegnare ad $R_{\rm Q}$ è dato dalla

$$(11) R_{q} = \frac{Q}{\omega_{o} C}$$

Il guadagno, alla risonanza, per la (9), è R_O/R_i.



Scelto, per comodità, C' = C, e stabilito il valore di R' (ad esempio 100 k Ω), si trova

$$(12) R_f = \frac{L}{R' C}$$

Perciò, una volta fissato il valore di C = C' e di R', la frequenza di risonanza sarà determinata dalla scelta di R_f ed il fattore di merito da quella di R_C .

I risuonatori attivi (Rif. 1, 3, 8, 9) e passivi (Rif. 7, 10) possono venir collegati in cascata tra loro, in modo sincrono o asincrono, ottenendo un responso a filtro di banda Butterworth o Chebyshev a seconda della struttura dei singoli circuiti selettivi.

La sintesi del filtro può venir eseguita partendo dai coefficienti normalizzati, in funzione della larghezza di banda, ondulazione e fattore di forma, riportati nelle raccolte di polinomi di Butterworth, Chebyshev, Cauer, ecc. (Rif. 6). Le radici complesse coniugate di questi polinomi forniscono le coppie di poli.

Se Re ed Im sono, rispettivamente, la parte reale ed il coefficiente dell'immaginario relativo ad un polo, chiamando

(13)
$$y = (Re/Im)^2$$
 $r = 1 + (Im/Re)^2$

il fattore di merito richiesto per la coppia di risuonatori relativa a quel polo è data da:

(14)
$$Q = \left[\frac{4 + ry + \sqrt{r^2y^2 + 8 ry - 16y + 16}}{8 y} \right]^{\frac{1}{2}}$$

Le frequenze di risonanza delle singole coppie di risuonatori vengono ricavate dalle

(15)
$$(f_o)_1 = f_o (Qy^{\frac{1}{2}} + \sqrt{Qy - 1})$$

 $(f_o)_9 = f_o (Qy^{\frac{1}{2}} + \sqrt{Qy - 1})^{-1}$

in cui f_o sta per la frequenza di taglio del filtro passa basso prototipo cui il polinomio si riferisce. Ovviamente il procedimento di cui sopra va ripetuto per ogni coppia di poli del polinomio prescelto. Questa tecnica, ancorché accurata, presuppone però la disponibilità delle raccolte di polinomi e dei loro coefficienti normalizzati. Un altro metodo, altrettanto preciso, si basa invece sulla sintesi della funzione di trasferimento di un sistema di circuiti risonanti collegati in cascata tra loro (Rif. 5).

Il responso di un sistema di risuonatori sincroni

(cioè sintonizzati tutti sulla medesima f_o) in cascata ha lo stesso andamento di quello di un singolo circuito risonante, ma la pendenza della curva viene a dipendere da n, cioè dal numero di circuiti in cascata e dal Q di ciascuno di essi. Si supponga, per semplicità, che tutti gli n risuonatori abbiano il medesimo Q. In tal caso (Rif. 4):

(16)
$$x = Q Bw_i/f_o$$

$$\frac{V}{V_i} = (1 + x^2)^{n/2}$$

$$\vartheta = arctg Bw_i/f_o$$

in cui V/V_i è l'attenuazione corrispondente alla larghezza di banda $Bw_{\overline{P}} \vartheta$ l'angolo di fase tra la corrente ad $f = f_o$ e la corrente a $Bw = Bw_i$. Per trovare n, cioè il numero di circuiti risonanti necessario ad ottenere il responso richiesto, cioè l'attenuazione V/V_i a $Bw = Bw_i$, si osservi che

(17)
$$\left(\frac{V}{V_i}\right)^2 = (1 + x^2)^n \text{ cioè}$$

(17') n log (1 +
$$x^2$$
) = 2 log $\left(\frac{V}{V_i}\right)$ e quindi

(18)
$$n = \frac{2 \log (V/V_i)}{\log (1 + x^2)} = \frac{2 \log (V/V_i)}{\log [1 + (BW_i Q/f_o)^2]}$$

Il valore da assegnare a Q in funzione di BW_i e dell'attenuazione V/V_i a $Bw = Bw_i$ è dato da

(19)
$$Q = \frac{x f_o}{Bw_i} = \frac{f_o}{Bw_i} \sqrt{\left(\frac{V}{V_i}\right)^{2/(n-1)} - 1}$$

Il filtro asincrono è costituito, invece, da un sistema di circuiti risonanti in cascata, sintonizzati, ognuno, su una specifica f_o (Rif. 8, 12). Il responso Butterworth è caratterizzato da un andamento piatto nell'interno della banda passante. Esso può ottenersi da una cascata di n rinuonatori, con n pari o dispari. Si chiami con f_{max} ed f_{min} gli estremi della banda passante e con $f_o = (f_{max} \ f_{min})^{1/2}$ la sua frequenza centrale.

Si indichino con $(f_a)_m$ ed $(f_b)_m$ le frequenze di risonanza della m_{ma} coppia di risuonatori, rispettivamente sopra e sotto f_o .

Evidentemente nessun circuito sarà sintonizzato su f_o se n è pari, laddove, ad n dispari, f_o sarà il centro di simmetria del sistema (figura 3).

Il responso Butterworth è descritto dalla funzio-



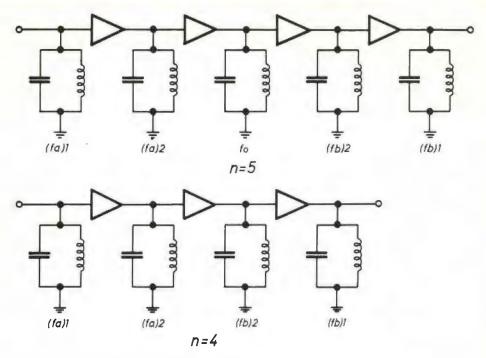


figura 3 - Distribuzione delle frequenze tra le coppie di risuonatori della catena. Se n è dispari, il circuito sintonizzato a $f_{\rm o}$ costituisce il centro di simmetria del sistema.

ne (Rif. 4, 7) (figura 4)

(20)
$$\frac{V}{V_{j}} = \sqrt{1 + \left[\left(\frac{V}{V_{i}} \right)^{2} - 1 \right] \left(\frac{BW_{j}}{BW_{i}} \right]^{2}}$$

in cui V/V_j è l'attenuazione a $Bw = Bw_j$, mentre V/V_i è quella a $Bw = Bw_i$, entrambe riferite al massimo del responso V (figura 3).

Per i circuiti asincroni si ha che (Rif. 4,7):

(21)
$$(f_a - f_b)_m = \frac{BW_i}{\left[\left(\frac{V}{V_i}\right) - 1\right]^{1/2n}}$$

$$\cdot \cos \left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2} \right)$$

$$f_a + f_b = 2 f_o$$

Il fattore di merito da assegnare alla m^{ma} coppia di circuiti risonanti è dato da

(22)
$$Q_m = f_o \frac{[(V/V_i)^2 + 1]^{1/2n}}{Bw_i sen \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right)}$$

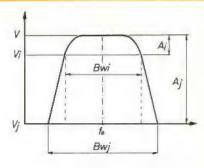


figura 4 - Responso Butterworth. La larghezza di banda Bw_i è misurata all'attenuazione A_i ; la larghezza di banda Bw_i è misurata all'attenuazione A_j .

Per trovare il numero minimo n di circuiti risonanti che, collegati in cascata, danno luogo al responso richiesto, si faccia ricorso all'equazione

(23)
$$n = \left\{ \log \left[\frac{(V/V_j)^2 - 1}{(V/V_j)^2 - 1} \right] \right\}:$$
$$: 2 \log \left[\frac{Bw_j}{Bw_i} \right]$$



Le frequenze di risonanza dei singoli circuiti risonanti che, collegati in cascata, danno luogo al responso richiesto, sono

(24)
$$(f_a)_m = \frac{1}{2} \frac{Bw_i}{[(V/V_i)^2 - 1]^{1/2n}} \cdot \cos \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) + f_o$$

$$(f_b)_m = 2 f_0 - (f_a)_m$$

Per calcolare la larghezza di banda Bw_x corrispondente ad un certo valore dell'attenuazione V/V_x , oppure l'attenuazione V/V_x corrispondente alla larghezza di banda Bw_x , si ricorre alle equazioni

(25)
$$BW_x = BW_i \left[\frac{(V/V_x)^2 - 1}{(V/V_i)^2 - 1} \right]^{1/2n}$$

 $V/V_x = \sqrt{\frac{BW_x}{BW_i}}^{2n} [(V/V_i)^2 - 1] + 1$

Il responso Chebyshev è caratterizzato da un'ondulazione nell'interno della banda passante (Rif. 4,7,9,11). A parità di n, consente di ottenere bande passanti più larghe e fianchi più ripidi di quelli peculiari del responso Butterworth. Per semplicità, definiamo con Bw_i la larghezza di banda definita dalla stessa attenuazione degli avvallamenti dell'ondulazione. Cioè, stabilita un'ondulazione massima, ad esempio di $2\,dB$, si prenderà anche la banda passante Bw_i a $-2\,dB$ (figura 5).

Il numero minimo n di circuiti risonanti che, collegati in cascata, assicura l'ottenimento del responso desiderato, è dato da

(26)
$$n = \left\{ \operatorname{arccosh} \left[\frac{(V/V_j)^2 - 1}{(V/V_i)^2 - 1} \right] \right\}$$

: arcoosh
$$\left(\frac{Bw_j}{Bw_i}\right)$$

Le frequenze di risonanza delle coppie di risuonatori si ottengono dalle

(27)
$$(f_a)_m = \frac{1}{2} Bw_i C_n \cos \left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2}\right)$$

 $(f_p)_m = 2 f_0 - (f_a)_m$

in cui il coefficiente C_n vale

(28)
$$C_n = \cosh \left[\frac{1}{n} \operatorname{arcsenh} \frac{1}{\sqrt{(V/V_i)^2 - 1}} \right]$$

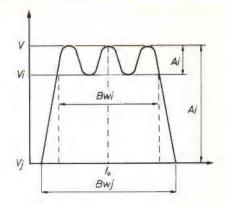


figura 5 - Responso Chebyshev. La larghezza di banda Bw_i è misurata all'attenuazione A_i degli avvallamenti dell'ondulazione. La larghezza di banda Bw_j è misurata all'attenuazione A_i .

Il fattore di merito Q delle coppie di circuiti risonanti è dato da

(29)
$$Q_{m} = \frac{f_{o}}{Bw_{i}} \frac{1}{S_{n} \operatorname{sen} \left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2}\right)}$$

in cui il coefficiente S_n vale

(30)
$$S_n = \operatorname{senh} \left[\frac{1}{n} \operatorname{arcsenh} \frac{1}{\sqrt{(V/V_i)^2 - 1}} \right]$$

La selettività fuori banda passante, cioè l'attenuazione V/V_x corrispondente alla $Bw = Bw_x$ è

(31)
$$\frac{V}{V_x} = \left\{ 1 + \left[(V/V_i)^2 - 1 \right] \cdot \left[\cosh^2 \left[\text{n arccosh} \frac{BW_x}{BW_i} \right] \right] \right\}^{\frac{1}{2}}$$

mentre l'attenuazione V/V_{x} si ottiene alla larghezza di banda

(32)
$$Bw_x = Bw_i$$

 $\cosh \left[\frac{1}{n} \operatorname{arccosh} \sqrt{\frac{(V/V_x)^2 - 1}{(V/V_y)^2 - 1}} \right]$

Esempi di calcolo

Al fine di meglio illustrare il procedimento descritto, si riportano, di seguito, alcuni esempi, sem-



pre riferiti al filtro di banda a risuonatori attivi, completandoli col calcolo dei singoli elementi circuitali.

Filtro di banda a responso Butterworth

Si desidera realizzare un filtro passa-banda di tipo Butterworth, caratterizato dai seguenti parametri-

banda passante a — 3 dB: da 1000 a 1200 Hz banda passante a —40 dB: 600 Hz Pertanto:

$$f_{min}$$
 = 1000 Hz
 f_{max} = 1200 Hz
 f_{o} = (1200.1000)^{1/2} = 1095 Hz
V/V_j = 1,41
V/V_j = 100
BW_i = 200 Hz
BW_j = 600 Hz
Dall'eq. (23) si ricava:

 $n = \left\{ \log \left[\frac{(V/V_j)^2 - 1}{(V/V_j)^2 - 1} \right] \right\} : 2 \log \left(\frac{BW_j}{BW_j} \right) =$

$$= \log \left[\frac{100^2 - 1}{1} \right] : 2 \log \left(\frac{600}{200} \right)$$

= log 9999 : 2 log 3 = 4,19per cui faremo n = 5

Per trovare le frequenze di risonanza dei singoli circuiti risonanti ricorriamo alle eq. (24) che riportiamo

$$(f_a)_m = \frac{1}{2} \frac{Bw_j}{[(V/V_j)^2 - 1]^{1/2n}} \cdot \cos \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) + f_o$$

$$(f_b)_m = 2 f_o - (f_a)_m$$

Calcoliamo il primo membro della prima equazione:

$$\frac{1}{2} \frac{Bw_i}{[(V/V_i)^2 - 1]^{1/2n}} = \frac{1}{2} \frac{200}{[(1,41)^2 + 1]^{1/10}} = 100$$

Per il secondo membro:

1° coppia
$$m = 1$$

$$\cos \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) = \cos \frac{1}{5} 90^{\circ} = 0,9511$$

2° coppia
$$m = 2$$

 $\cos \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) = \cos \frac{3}{5} 90^{\circ} = 0,5878$
3° circuito $m = 3$
 $\cos \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) = \cos 90^{\circ} = 0,$

Di conseguenza: $(f_a)_1$: 100 cos 18° + f_o = 100.0,9511 + 1095 = 1190 Hz $(f_a)_2$: 100 cos 54° + f_o = 100.0,5878 + 1095 = 1154 Hz $(f_a)_2$: 100 cos 54° + f_o = 100.0,5878 + 1095 = 1154 Hz

$$F_{centr.} = f_o = 1095 \text{ Hz}$$

 $(f_b)_2 : 2 f_o - (f_a)_2 = 2190 - 1154 = 1036 \text{ Hz}$
 $(f_b)_1 : 2 f_o - (f_a)_1 = 2190 - 1190 = 1000 \text{ Hz}$

Per trovare i fattori di merito dei singoli circuiti risonanti facciamo ricorso all'eq. (22) che riportiamo

$$Q_{m} = f_{o} \frac{[(V/V_{i})^{2} + 1]^{1/2n}}{BW_{i}} \frac{1}{sen(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2})}$$

Il primo membro vale 1095/200 = 2,19Per il secondo membro:

1a coppia
$$m = 1$$

sen $\left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) = \text{sen } 18^{\circ} = 0,3090$

$$2^{a}$$
 coppia $m = 2$
 $sen \left(\frac{2m - 1}{n} \frac{\pi}{2}\right) = sen 54^{\circ} = 0,8090$

3° circuito
$$m = 3$$

sen $\left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2}\right)$ = sen 90° = 1

Calcoliamo ora il circuito elettrico del filtro che, per quanto detto, sarà costituito da cinque risuo-



natori attivi. Per il primo, caratterizzato da $(f_a)_1 = 1190 \text{ Hz pari a } 7473 \text{ rad/sec}$ $(Q_a)_1 = 7.1$

scegliendo per C = C' il valore standard di 2,2 nF, dall'eq. (10) otteniamo l'induttanza L. Nota: È bene scegliere il valore di C = C' in modo che risultino poi valori accettabili per le resistenze Rf e RQ. Si suggerisce: 10 nF da 200 a 600 Hz, 4,7 nF da 600 a 1000 Hz, 2,2 nF da 1000 a 2000 Hz, 1 nF da 200 a 10.000 Hz.

$$L = \frac{1}{\omega_0^2 C} = \frac{1}{(7,473)^2 \cdot 10^6 \cdot 2,2 \cdot 10^{-9}} = 8,139 \text{ H}$$

Fissato il valore di R' in 100 k Ω , dall'eq. (13) si ricava il valore da assegnare ad R.

$$R_f(a_1) = L/R'C = \frac{8,139}{10^5 2,2 10^{-9}} = 36,999 \text{ k}\Omega$$

Infine l'eq. (11) ci fornisce il valore da assegnare ad R_{o} .

$$R_Q(a_1) = Q/\omega_0 C = \frac{1}{7,473 \cdot 10^3 \cdot 2,2 \cdot 10^{-9}} = 432 \text{ k}\Omega$$

Procedendo in modo analogo per gli altri risuo-

natori, se ne determinano i valori circuitali. Pertanto: 1º risuonatore $(f_a)_1$ = 1190 Hz= 7473 rad/sec4º risuonatore = 8,139 H= 7,1Q $(f_b)_2$ = 1036 Hz $= 36,999 \text{ k}\Omega$ $(\omega_b)_2 = 6509 \text{ rad/sec}$ = 432 k= 10,728 H= 2.72º risuonatore = $48,767 \text{ k}\Omega$ = 1154 Hz $(f_a)_2$ = 189 k Ω = 7251 rad/sec5° risuonatore = 8,645 H

$$R_{\rm Q} = 169 \ {\rm k}\Omega$$
 L = 11,514 H Q = 7,1
 $3^{\rm o}$ risuonatore $R_{\rm f} = 11,514 \ {\rm k}\Omega$ (f_o) = 1095 Hz $R_{\rm Q} = 514 \ {\rm k}\Omega$ $\omega_{\rm o} = 6880 \ {\rm rad/sec}$ L = 9,603 H

 $(f_b)_1$

= 1000 Hz

 $(\omega_b)_1 = 6283 \text{ rad/sec}$

L Q = 2,19 $= 43,649 \text{ k}\Omega$ $= 138 \text{ k}\Omega$

= 2,7

= 39,297 k Ω

Q

Supponiamo che al filtro sia richiesto un guadagno in tensione di 50, cioè $20 \log 50 = 34 dB$. Evidentemente, essendo n = 5, ogni risuonatore attivo dovrà guadagnare 10 volte. Pertanto, per ogni risuonatore, $R_{O}/R_{i} = 10$; quindi

 $R_1 (a_1) = 43.0 k\Omega$ $R_1 (a_0) = 16.9 k\Omega$ R_1 (o) = 13,8 k Ω R_1 (b₂) = 18,9 k Ω R_1 (b₁) = 51,4 k Ω

valori che si potranno approssimare a quelli standard più vicini.

Verifichiamo ora quale sarà l'attenuazione a 300 Hz fuori dalla banda passante, cioè alle frequenze di 700, rispettivamente 1500 Hz, cioè, anche, alla Bw, di 800 Hz. Applichiamo all'uopo l'eq. (25). Troviamo così

$$V/V_x = \sqrt{\frac{BW_x}{BW_i}}^{2n} [(V/V_i)^2 - 1] + 1$$

= $\sqrt{4^{10} + 1} \equiv 60 \text{ dB}$

Filtro passa banda a responso Chebyshev

Si desidera realizzare un filtro bassa banda a responso Chebyshev, caratterizzato dai seguenti parametri:

ondulazione massima: 2 dB

banda passante a - 2 dB: da 1500 a 1800 Hz banda passante a -60 dB: 1200 Hz

Pertanto:

 $V/V_i = 1,259$ $V/V_1 = 10^3$ $Bw_i = 300 Hz$ $Bw_i = 1200 Hz$

Per stabilire il numero n di risuonatori attivi necessario ad ottenere il fattore di forma richiesto, applichiamo l'eq. (26) che riportiamo

$$n = \left\{ \operatorname{arccosh} \left[\frac{(V/V_j)^2 - 1}{(V/V_j)^2 - 1} \right] \right\}^{1/2} :$$

$$: \operatorname{arccosh} \left[\frac{Bw_j}{Bw_i} \right]$$

$$\left\{ \operatorname{arccosh} \left[\frac{999999}{(1,259^2 - 1)} \right] \right\}^{1/2} :$$



: arcoosh 4 = arccosh 1307 : 2,7

Nota: siccome cosh $x = (e^x + e^{-x})/2$, per n $\gg 5$

(33)
$$\log \cosh x = 0.4343 \times -0.30103$$

e quindi, nel caso in oggetto
 $\log 1307 = 0.4343 \times -0.30103$
 $x = 7.864$

$$n = 2,91$$
 per cui faremo $n = 3$

Calcoliamo la frequenza centrale del filtro

$$f_0 = (1500.1800)^{1/2} = 1643 \text{ Hz}$$

Ricorrendo all'eq. (28), che riportiamo, si ha

$$C_n = \cosh \left[\frac{1}{n} \operatorname{arcsenh} \frac{1}{\sqrt{(V/V_i)^2 - 1}} \right]$$

$$C_n = \cosh \left[\frac{1}{3} \operatorname{arcsenh} \frac{1}{\sqrt{1,122^2 - 1}} \right] =$$

$$= (\cosh 1,775) : 3 = 1,179$$

Analogamente, applicando l'eq. (30), che riportiamo, si ha

$$S_n = \text{senh}\left[\frac{1}{n} \text{ arcsenh} \frac{1}{\sqrt{(V/V)^2 - 1}}\right] = 0,6248$$

A questo punto siamo in grado di determinare le frequenze di risonanza di ciascun risuonatore attivo. Dall'eq. (27) abbiamo che

$$(f_a)_1 = \frac{BW_i}{2} C_n \cos \left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2}\right) + f_o$$

= $\frac{300}{2} 1,179 \cos \frac{90^\circ}{3} + 1643 = 1796 Hz$

$$(f_b)_1 = 9 f_o - (f_a)_1 = 1490 Hz$$

Infine l'eq. (29) ci fornisce il valore da assegnare al Q di ciascun risuonatore

$$Q_{m} = \frac{f_{o}}{Bw_{i}} \frac{1}{S_{n} \operatorname{sen} \left(\frac{2m-1}{n} \frac{\pi}{2}\right)}$$

per cui

$$Q_a = Q_b = \frac{1643}{300} \frac{1}{0,6248 \text{ sen } 90^\circ/3} = 17,53$$

$$Q_{cent.} = 8,763$$

I singoli risuonatori attivi saranno pertanto caratterizzati da:

1º risuonatore:

$$(f_a)_1 = 1796 \text{ Hz}$$

$$(\omega_a)_1 = 11284 \text{ rad/sec}$$

2° risuonatore:

$$f_0 = 1643 \text{ Hz}$$

$$\omega_{0}$$
 = 10323 rad/sec

3° risuonatore:

$$(f_b)_1 = 1490 \text{ Hz}$$

$$(\omega_b)_1 = 9362 \text{ rad/sec}$$

Per la realizzazione circuitale del filtro, operiamo come nell'esempio precedente; e precisamente, fissato C = C' = 1,5 nF ed R' = 100 k Ω , avremo che:

1° risuonatore

$$L = 1/\omega_{2}^{2}C = 5.235 +$$

L =
$$1/\omega_0^2$$
C = 5,235 H
R_f = L/R' C = 34,9 kΩ

$$R_Q = Q/\omega_o C = 1,036 M\Omega$$

2° risuonatore

$$L = 1/\omega_0^2 C = 6.256 H$$

$$L = 1/\omega_0^2 C = 6.256 H$$

 $R_f = L/R' C = 41,17 k\Omega$

$$R_{Q} = Q/\omega_{o} C = 566 k\Omega$$

3° risuonatore

$$L = 1/\omega_0^2 C = 7,606 H$$

$$R_f = L/R'C = 50,71 k\Omega$$

$$R_{\rm O} = Q/\omega_{\rm o} C = 1.248 M\Omega$$

Supponiamo che al filtro sia richiesto un guadagno complessivo di 30 dB; ciò significa che ogni risuonatore dovrà guadagnare 10 dB.

Pertanto dovrà essere $R_O/R_i = 3,16$. Quindi

 $R_a = 328 \text{ k}\Omega$

$$R_o = 179 \text{ k}\Omega$$

$$R_b = 395 \text{ k}\Omega$$

valori che potranno venir approssimati a quelli standard più vicini.

Note costruttive

Le caratteristiche funzionali dei risuonatori attivi dipendono, in modo sostanziale, dalla bontà, tolleranza e stabilità dei componenti circuitali pas-



sivi, nonché dalla qualità degli amplificatori operazionali impiegati. Per quanto concerne le capacità (C e C'), è opportuno esaminare la Tabella A che riassume le caratteristiche di alcuni tipi di condensatori.

Nel campo di valori che interessa i risuonatori attivi, i più adatti sono quelli al polistirolo, reperibili fino allo ± 0.625 di tolleranza (Serie E 192) e con coefficienti di temperatura di -100 ± 50 ppm/C°, oppure chips ceramici NPO; questi sono particolarmente adatti alla realizzazione dei filtri in versione ibrida a film spesso in quanto possono venir saldati per reflow.

rente d'ingresso (ovvio, se Bifet) specie se le resistenze su cui sono chiusi superano i 100 k Ω .

Come tutti i filtri attivi, anche il risuonatore attivo è caratterizzato dal suo livello di rumore, che dipende dalla qualità degli amplificatori operazionali impiegati. È questo del rumore un dato che solo saltuariamente e spesso in modo impreciso appare nei relativi data-sheets. In linea di massima, un buon quadruplo operazionale presenta, a 1 kHz ($R_s=100~\rm k\Omega$) una tensione equivalente di rumore d'ingresso dell'ordine di $20~\mu\rm V$ picco (flicker and popcorn noise). Visto, però, che i filtri di banda descritti sono concepiti per lavorare a

TABELLA A

tipo	Q (f = 1 MHz)	coeff. di temperatura (ppm/C°)	campo di temperatura
mica	600	-100 ± 70	−50 +125 C°
polistirolo	2000	-100 ±50	−55 +85 C°
NPO ceramico	1500	±30	−55 +125 C°
polipropilene	3000	—115	−55 +125 C°
vetro	1500	+140 ±25	−40 +100 C°
policarbonato*	500	±50	-40 +85 C°
mylar*	100	grande	−55 +85 C°
poliestere*	100	-200*	-40 +100 C°
porcellana	2500	± 25	−55 +125 C°
* temperatura-dip	pendente		

Il loro coefficiente di temperatura è molto piccolo (fino a ±10 ppm/C° tra -20 e +70 C°) e la capacità per unità di volume raggiunge i 0,5 nF/mm³ (Rif. 12). La tolleranza di capacità è però molto scarsa (±10%). Pertanto il loro impiego è condizionato dalla possibilità di trimmerare le resistenze, procedimento, questo, precipuo della tecnologia dell'ibrido (trimmeraggio a laser).

Il coefficiente di temperatura dei resistori a film metallico della serie E192 è, in genere, di ± 50 ppm/C°, ma sono reperibili anche resistori da ± 25 e ± 10 ppm/C°, a seconda del costruttore e tipo (Rif. 13). È evidente, quindi, che la stabilità del risuonatore attivo dipende, sostanzialmente, da quella dei condensatori che vi sono usati.

Per quanto concerne gli amplificatori operazionali, questi devono presentare un elevato prodotto guadagno x larghezza di banda (RC4136, 3MHz, LF147/347 4 MHz, HA4605 8 MHz) e piccola cor-

grande segnale, da essi, in tali condizioni, è ragionevole aspettare un S/N di 60÷70 dB.

Come in tutti i filtri attivi, anche nei risuonatori è essenziale evitare l'insorgere di fenomeni di saturazione all'interno della loro struttura; pertanto il livello massimo del segnale applicato al filtro non deve eccedere i limiti determinati dalla tensione di alimentazione $\pm Vcc$, dal fattore di merito Q e dal guadagno R_Q/R_i .

Appendice

Il procedimento di calcolo qui descritto può venir applicato anche al progetto dei filtri di banda LC per radiofrequenza di tipo passivo, purché tra i circuiti sintonici vengano interposti dei convenienti stadi separatori (Rif. 8), in mancanza dei quali il responso globale non risulterebbe quello pre-



visto che è dato dal prodotto delle funzioni di trasferimento degli stadi in cascata.

Esempio

Il filtro richiesto deve presentare una banda passante compresa tra 3,5 e 4,0 MHz, con ondulazione massima di 2 dB ed una attenuazione di almeno 40 dB a 3,0, rispettivamente 4,5 MHz.

Pertanto:

$$Bw_i = 0.5 \text{ MHz}$$
 $V/V_i = 1.2589 (2 dB)$
 $Bw_i = 1.5 \text{ MHz}$ $V/V_i = 100 (40 dB)$

Procedendo come negli altri esempi, si trova: $f_0 = 3,742 \text{ MHz}$ $C_n = 1,017$ m = 3 $S_n = 0,188$

E quindi:

$$(f_a)_1$$
 = 3,522 MHz Q_a = 80
 f_o = 3,742 MHz Q_o = 40
 $(f_b)_1$ = 3.962 MHz Q_b = 80

Bibliografia

- 1) G.W. Horn «Il filtro Notch» in Elettronica Flash, n. 5/1985 pg. 33.
- 2) L.C. Thomas «The Biquad: some practical design considerations» in IEEE Transactions on Circuit Theory, May 1971.
- 3) W.J. Kerwin, L.P. Huelsman, R.W. Newcombs «State Variable Synthesis for insensitive integratd cir-

cuit transfer functions» in IEEE Journal of Solid State Circuits, Sept. 1967.

- 4) R. Brandt «Active Resonators save steps in designing active filters» in Electronics, April 24, 1972, pg. 106.
- 5) T. Tow «A step by step active filter design» in IEEE Spectrum. Dec. 1969.
- 6) E. Christian, E. Einsenman «Filter design tables and nomograms», John Wiley & Sons, New York.
- 7) M.R. Saal «The design of filters using the catalogue of normalized low-pass filters», McGraw-Hill, New York.
- 8) ITT Reference Data for Radio Engineers, 4th Ed., pg. 228-230.
- 9) A.E. Hayes jr. «Extending calculator programs to staggered tuned circuits» in Electronics, Dec. 8, 1977, pg. 104 (nota: attenzione, in questo articolo ci sono molti errori di stampa!).
- 10) E.C. Johnson «Take a shortcut to filter design» in Electronics, Oct. 25, 1971, pg. 90.
- 11) G.W. Horn «Amplificatori risonanti a sintonia semplice sfalsata» in L'Antenna, n. 5/1950, pg. 98.
- 12) P.R. Geffe «Simplified modern filter design», J.F. Rider Publ., New York, 1963.
- 13) W. Saraga, D. Haigh, R. Baker «A design philosophy for microelectronic active RC-filters» in Proc. IEEE, Jan. 1979, pg. 24.
- 14) G.W. Horn «Filtri attivi a conversione d'impedenza» in Elettronica Oggi, n. 12/1979, pg. 155.

Se non sei abbonato, prenota E. FLASH dal tuo edicolante. Se l'ha esaurita pretendi che te la procuri presso il Distributore locale. Lui ne ha sempre una scorta.

Ci aiuterai a normalizzare la distribuzione nazionale. Grazie!



TELEFAX 2000

RADIOFOTO DA SATELLITE METEOSAT, NOAA, METER e FAC SIMILE IN ONDE CORTE e LUNGHE

> IMPIANTI PER LA RICEZIONE TV DAI SATELLITI

I3DXZGIANNI SANTINI

Battaglia Terme (PD) Tel. (049) 525158-525532

ATTENZIONE questo è un pubblico invito della



ELETTROPRIMA S.A.S.

TELECOMUNICAZIONI OM e CB

MILANO - Via Primaticcio, 162 - Tel. 02/4150276-416876 - IK2AIM Bruno - IK2CIJ Gianfranco

IMPORTATORI E CONCESSIONARI

il giorno **5 aprile** p.v. presso la propria Sede di Milano ti *INVITA* al PRIMO RADIOINCONTRO RADIAMATORI E CB

ove presenterà tutte le ultime novità

ICOM - YAESU - MIDLAND - C.T.E. - KENWOOD ANTENNE delle migliori marche Telefonia e quant'altro

Per noi è motivo di orgoglio presentarti questa iniziativa sino ad oggi SENZA PRECEDENTI A tutti gli acquirenti vengono RIMBORSATE le spese del viaggio

È consigliabile presentare il seguente tagliando precompilato nelle sue parti.

Cognome	Nome
via	n. n
Cap Città	
Tel	



DOLEATTO

Componenti Elettronici s.n.c. V. S. Quintino n. 40 - TORINO Tel. 011/511271-543952 TELEX 221343 Via M. Macchi n. 70 - MILANO Tel. 02/273388



COAXIAL DYNAMICS

- Wattmetri da 02W a 50KW
- Carichi Artificiali fino a 50 KW
- Elementi di misura (tappi) per wattmetri, intercambiabili con altre case

TELEWAVE INC.

- Wattmetri
- · Carichi artificiali
- Duplexers in cavità
- Filtri
- Accoppiatore



 Strumenti di precisione per Radio Frequenza garanzia 2 anni

WATTMETRO MODELLO B44 A/P

- 25÷1000 Mc
- 5, 15, 50, 150, 500 W fs
- con prelievo per counter o analizzatore

MACCHINE FOTOGRAFICHE
PER OSCILLOSCOPIO



DOLEATTO ELETTRONICA

SHACKMANN INSTRUMENTS



Spaziatori - Adattatori per vari tipi: Tektronix, Hewlett Packard, Philips, National, Hitachi, Gould, Hameg, Iwatsu, Marconi, Kikusvi, Trio, etc.

Cataloghi e dettagli a richiesta



UN'ANTENNA DA 4 SOLDI

Sergio Goldoni

Un paio di idee per costruire con poca spesa una antenna ad 1/4 d'onda da applicare all'RTX «da palmo» per i 144 MHz.

Le dimensioni, la praticità e le prestazioni di un «palmare» sui due metri sono doti talmente indiscusse da renderlo accessorio presente in tutte le stazioni amatoriali. Le sue caratteristiche lo rendono pressoché insostituibile in talune situazioni: campeggi, montagna, boschi...

Unico neo di questi apparecchi resta l'antenna: lo stilo flessibile in dotazione consente una trasportabilità massima, data la sua elasticità e robustezza, ma non brilla certo per rendimento; le sue ridotte dimensioni non gli consentono più di tanto.

Un buon rendimento si potrebbe ottenere con uno stilo in fibra di vetro lungo 1/4 d'onda ma non si potrebbe certo parlare di portatilità o di maneggevolezza.

Ecco un paio di alternative: una «filare» ed una «telescopica». Per la **filare**:

- materiale necessario: 1 connettore BNC, 1 spezzone di filo di ferro plastificato, del tipo di recinzioni lungo circa 60 cm.
- realizzazione: spelate un capo del filo e saldatelo al centrale del BNC. Realizzate ora un fissaggio meccanico del filo al BNC nel modo che preferite (meglio

sarebbe una piccola colata di resina epossidica) collegate l'antenna al rosmetro e, tronchesino alla mano, iniziate la paziente opera di taratura (è consigliabile farla all'aperto).

Ricordate che ROS più elevato alle

ALTE FREQUENZE \rightarrow ANTENNA LUNGA

BASSE FREQUENZE → ANTEN-NA CORTA

Vi consiglio di accorciare poco per volta per non superare il punto ottimale e trovarvi con l'antenna troppo corta. Terminate la taratura, ottenuto cioè il minor ROS possibile, intingete la punta dell'antenna nella resina e lasciate asciugare la gocciolina che si formerà in punta.

Per la telescopica:

— materiale necessario: 1 Amphenol PL 259, 1 stilo telescopico, anche di recupero, lungo 45-50 cm., 1 spezzone di filo di rame rigido diametro 1-1,5 mm. — realizzazione: questa versione richiede una cura meccanica un po' maggiore. Seguendo il disegno saldate il filo di rame allo stilo e poi al centrale del connettore. Fatto ciò estraete completamente lo stilo ed eseguite la taratura come per l'antenna precedente; non certo tagliando lo sti-





aperto prima della taratura

60 cm

45:50cm

infilare tubetto plastico
circa in questo posizione

misure con stilo tutto

figura 1 - Quote antenna telescopica.



lo ma facendo scorrere il filo di rame nel centrale dello Amphenol e tagliandolo in punta.

Ottenuta la lunghezza voluta: infilare il tubetto in plastica coprendo per qualche millimetro il corpo dell'Amphenol (lasciate l'agio per avvitare e svitare la parte mobile) e, tenendo centrato lo stilo, riempire il tubetto di resina.

Una volta seccata questa ci darà la necessaria robustezza dell'attacco.

Con un po' di pazienza e di precisione in più si poteva anche far uso di un connettore BNC e ciò consentiva di non dover utilizzare un riduttore tra antenna ed RTX.

La telescopica abbina una cromatura di notevole effetto estetico ad una facile trasportabilità (chiusa sta in tasca!).

La filare si commenta da sola: si può piegare, anzi si può spiegazzare e non le succede niente, costa poco, pochissimo, costa come un BNC!!... e se siete smemorati potete anche farvi un NODO... ALL'ANTENNA.



INTERFONO

PER USO MOTOCICLISTICO E RALLYSTICO

Andrea Dini

Interfono composto da due piccoli amplificatori di BF di tipo integrato.

Particolarità di questo circuito è la semplicità ed affidabilità.

Le applicazioni di detto progetto non si limitano a quelle citate; lascio la più completa libertà di utilizzo alla fantasia dei lettori.

Capita spesso a chi possiede una moto di volere parlare con il passeggero, di volere dire due parole sul paesaggio circostante: niente di più difficile se si indossa il casco protettivo.

Tutto questo viene ovviato se si usa un interfono, un piccolo apparecchio dotato di due amplificatori di piccola potenza, con relativi microfoni e altoparlanti.

Logicamente i due trasduttori andranno collocati nei caschi, un solo filo schermato doppio collegherà i caschi alla unità centrale in cui sono contenuti gli amplificatori.

Un controllo di volume adatterà il livello di ascolto per una perfetta ricezione.

Per quanto riguarda l'alimentazione del complesso si userà quella della moto: il circuito funziona sia a 6V che a 12Vcc. Il suo consumo è irrisorio. Qualora la moto fosse sprovvista di batteria basterà alimentare l'interfono con due pile piatte da 4.5V in serie.

Schema elettrico

Il cuore del circuito, che per comodità può essere diviso in due sezioni identiche, una per il passeggero, ed una per il guidatore, consta di un solo circuito integrato che amplifica il segna-



le proveniente da una capsula microfonica e lo rende udibile in altoparlante.

R1-R2, doppio potenziometro, regola il volume di ascolto; R3/R4 determinano il guadagno degli amplificatori, C1/C2 assieme a R6/C4 R5/C3 limitano l'insorgere di oscillazioni parassite e regolarizzano il carico di tipo induttivo. C5/C6 bloccano la componente di tensione continua sul carico. C7/D1/L1 limitano i disturbi radioelettrici del motore e, D1 in particolare assieme a F1 protegge il circuito da errate inserzioni con polarità invertita.

MK1 e MK2 sono capsule microfoniche a cristallo piezoelettrico, o se si preferisce si possono usare capsule magnetiche amplificate a fet. Per questo tipo di trasduttori microfonici sarà necessaria una alimentazione di circa 2÷3V, per cui si dovrà abbassare la tensione di alimentazione, tramite resistenza e, qualora fosse necessario, uno Zener.

II montaggio

Per una perfetta riuscita di detto interfono basterà attenersi alle note di montaggio.

Lo stampato, di piccole dimensioni, può non essere usato se si opta per una basetta millefori, importante invece sarà non fare lunghi cablaggi nei circuiti di massa ed usare sempre cavo schermato per bassa frequenza. È necessario, perché non insorgano disturbi, che il circuito sia racchiuso in un contenitore metallico messo a massa cioè collegato al telaio della moto.

A realizzazione ultimata vi troverete in possesso di un circuito molto semplice ma altrettanto utile; da ultimo dirò che tale



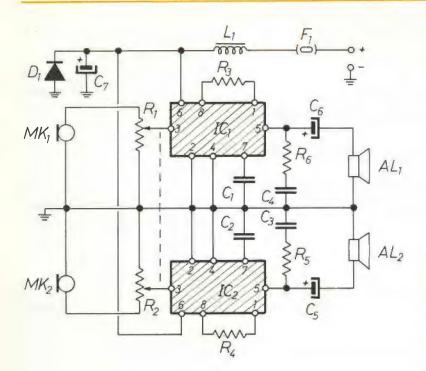
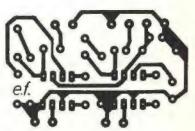


figura 1 - Schema elettrico.



Elenco componenti

R1 - R2 = pot. doppio 10 k Ω Log.

 $R3 = R4 = 1.5 \text{ k}\Omega \text{ 1/4 W}$

 $R5 = R6 = 8.2 \Omega 1/2 W$

C1 = C2 = 100 nF

C3 = C4 = 47 nF

 $C5 = C6 = 220 \,\mu\text{F} \, 12V \, \text{elettr.}$

 $C7 = 47 \mu F 16V elettr.$

IC1 = IC2 = LM 386

D1 = IN 4001

L1 = bobina blocco disturbi 30 spire filo 0.12 mm. avvolte su resistenza 1 W

MK1 = MK2 = micro piezo.

Al 1 = Al 2 = altopar. per walkman da 32 Ω

F1 = fuse 1A

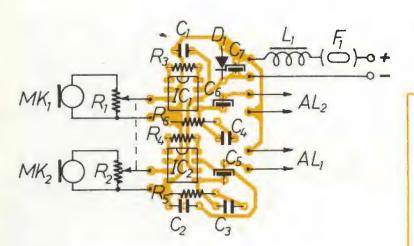


figura 2 - Disposizione componenti.

integrato è un NATIONAL e che il progetto è stato ricavato dalle note di applicazione della stessa casa.

Bibliografia

National Semiconductor Linear Application 1984.



NUOVO LISTINO PREZZI IN VIGORE DAL 1 GENNAIO '86

AUTO E MOTO		
MK020 Termometro acqua	L.	15.800
MK025 Analizzatore impianto elettrico	L	15.900
MK035 Spegnimento luci automatico	L.	19,500
MK050 VU-Meter 5+5 led	L	30.850
MK055 VU-Meter 10+10 led	L	56,900
MK100 Amperometro	L	41.200
MK120/S Termometro digitale 2 digit	L	64.800
MK120/S3 Termometro digitale 3 cifre	L	69.900
MK155 Luci automatiche	L,	23.500
MK180 Rivelatore di strada gelata	L	19.350
MK225 Microluci psichedeliche	L	29,500
MK295/TX Radiocomando a 2 canali	L.	36.500
MK295/RX Ricevitore monocan, per MK295/TX	L	59,700
MK295/RXE Espansionea2can.perMK295/RX		26,950
MK330 Luci di cortesia	L.	13,750
MK370 Contagiri a 20 led	L.	79.300
MK410 Livello carburante	L.	37.600
MK470 Contagiri digitale 2 digit	L	69.900
MK485 Radar ad ultrasuoni con antifurto	L	61.900

MK485 Radar ad ultrasuoni con antifurto	L,	61.900
ALTA FREQUENZA		
MK090 Minitrasmettitore in FM 88-188Mhz	L,	17.900
MK125 Sintonizzat. prof. AM+Front End in FM	L	68.950
MK125/FM Scheda media freq. FM 10,7Mhz	L,	32.850
MK290 Microtrasmettitore in FM 80-147Mhz	L	16,800
MK350 Minitrasmettitore in AM		25,400
MK380 Vox per ricetrasmettitori		14.800
MK405 Microricevitore in FM 53-110Mhz		26.500
MK445 Ricevitore VHF 20-200Mhz		66.900
MK460 Ricevitore AM bande aeronautiche	L	72.000
MK510 Miniricevitore in FM 88-108	L	27.700

MK510 Miniricevitore in FM 88-108	L. 27.700	
DIDATTICA MK165 Timer digitale fotografico profession. MK485 Radar ad ultrasuoni con antifurto	L,104,000 L, 61,900	

MK360 Interfaccia da 4500W per luci psico	Ĺ,	29.850 51,200 32,650	
---	----	----------------------------	--

FOTOGRAFIA MK030/A Esposimetro per flash	L. 17,100
MK080 Esposimetro camera oscura	L. 24.900
MK165 Timer digitale per camera oscura	L.104.000
MK450 Luxmetro digitale	L. 61.750
MK475 Termostato di precisione	L. 19,500

MK4/5 Termostato di precisione		19,500
GIOCHI		
MK185 Grillo elettronico	L,	17,800
MK190 Simulatore di muggito	L,	14,900
MK205 Roulette 37 numeri	L,	89.550
MK275 Abbronzometro	L.	15,900
MK505 Scossone elettronico	L.	22.700
MK530 Stella cometa elettronica	L	18,600

HI-FI PROFESSIONALE	
MK125 Sintonizzat, AM+Front End in FM	L. 68.950
MK125/FM Scheda media freq. FM 10,7Mhz	L. 32.850
MK125/INT Kit interrutt, noble per sintonizzat.	L. 22.350
MK130 Preamplificatore stereo	L.228.900
MK135 Amplificatore 80W	L 69.900
MK135/A Alimentatore per MK135	L. 77.900
MK305 Protezione elettronica per casse	L, 29.000
MK310 Indicatore di esatta	
sintonia-smeter AM-FM	L. 13.500
MK315 Frequenzimetro AM-FM+orolog 24 ore	L.131.550
MK385 Soppressore di interferenze	
in FM+decoder stereo	L 50.500

L. 21.850
L. 22.500
L. 27-100

STRUMENTAZIONE		
MK120/S Termometro digitale a 2 cifre	L.	64,800
MK120/S3 Termometro digitale a 3 cifre	L	69.900
MK145 Termometro di precisione	L	31.400
MK245 Termostato digitale -55+150C	L,	99,900
MK255 Voltmetro 3 cifre	L	49.900
MK270 Igrometro elettronico alta precisione	L	45,650

MK300 Contatore 4 cifre	L. 49.950
MK300/F Scheda frequenzimetro	L 58.600
MK300/BTU Base dei tempi guarzata	L. 31.500
MK345 Sonda logica	L. 42.000
MK450 Luxmetro digitale	L. 61.750
9	

STRUMENTAZIONE E CONTROLLO		
MK095 Timer programm, 1 sec31 ore e 1/2	L,	46.500
MK105 Battery level	L,	9.850
MK110 Termostato prof50+150°C		21.700
MK170 Controllo livello liquidi		25.850
MK175 Termostato	L.	22,500
MK245 Termostato digitale	L	99,900
MK295/TX Radiocomando 2 canali	L.	36,500
MK295/RX Ricevit. monocan. per MK295/TX	L.	59,700
MK295/RXE Espans, a 2 can, per MK295/RX	L	26,950
MK475 Termostato statico carichi resistivi	L.	19,500

CASA	
MK095 Timer programm, 1 sec31 ore e 1/2	L. 46.500
MK155 Interruttore crepuscolare	L. 23.500
MK195 Scacciazanzare	L. 15.450
MK200 Termometro enologico	L. 20.100
MK295/TX Radiocomando 2 canali	L. 36.500
MK295/RX Ricevit. monocan. per MK295/TX	L. 59.700
MK295/RXE Espansione 2 can per MK295RX	(L. 26.950
MK325 Regolatore per tensioni alternate	L. 15,150
MK365 Regolatore per trapani	L. 16.500
MK475 Termostato statico per carichi resistiv	i L. 19.500
MK485 Radar ad ultrasuoni con antifurto	L. 61.900
MK545 Segreteria telefonica	L.122.000

MUSICA ED EFFETTI SONORI		
MK220 Sirena 4 toni	L.	24,200
MK230 Generatore suoni spaziali	L.	19.900
MK235 Amplificatore 10-12W	L.	17.200
MK265 Amplificatore stereo 12+12W	L	29.500

ALIMENTATORI	
MK115/A Alimentatore duale universale	L. 14,700
MK135/A Alim, duale potenza +43V per ampl	L 77.900
MK175/A Alimentatore universale	L. 10.900
MK215 Alimentatore regolabile 0-30V 10A	L,215.650
MK240 Alimentatore regolab, 1,2-30V 1,50A	L. 21,950
MKARD Alimentatore regulabile 1.2-30V.5A	1 45 500

I nostri KIT sono in vendita nei migliori negozi di materiale elettronico (120 rivenditori in Italia). Se vi fosse difficile reperirli nella vostra località, potrete ordinarceli direttamente **telefo-nando al n. 0544/464059 (in ore d'ufficio)**; oppure scriven-

G.P.E. KIT, Casella Postale 352 - 48100 RAVENNA. In ogni caso, non inviate denaro: pagherete l'importo direttamente al portalettere.

MK 460 - RICEVITORE PER BANDE AERONAUTICHE

MK 545 - SEGRETERIA TELEFONICA



G.P.E. è un marchio della T.E.A. srl Ravenna (ITALY).

MK 125 SINTONIZZATORE AM COMPLETO FRONT END IN FM L. 68.950

MK 125/FM SCHEDA MEDIA FREQUENZA 10,7 Mhz PER SINTONIZZATORI FM

MK 165 TIMER DIGITALE FOTOGRAFICO PROFESSIONALE L.104.000 MK 170 CONTROLLO LIVELLO LIQUIDI CON COMANDO AUTOMATICO PER POMPE L. 25.850

MK 450 FOTOMETRO UNIVERSALE (LUXMETRO) MK 460 RICEVITORE PROFESSIONALE PER BANDE AERONAUTICHE

L. 61.750 L. 72.000

L. 32,850



NON PERDERE TEMPO E DENARO PREZIOSO.

PRESSO MAS CAR TROVI PREZZI MITI,

NUOVE TECNOLOGIE, ASSISTENZA TECNICA ED ESPERIENZA.
IL PIÙ VASTO ASSORTIMENTO DI PRODOTTI PER TELECOMUNICAZIONI, MERCI SEMPRE PRONTE A MAGAZZINO (SALVO VENDUTO).

VEICOLARI



KENWOOD TM 211 E / TS 411 E TM 211 E · DCS VHF 144/146 MHz. (Poss. dl mod. fino a 154 MHz). TS 411 E · DCS UHF 430/440 MHz. 2 m, 25 W, FM mobile · 70 cm, 25 W, FM mobile.



KENWOOD TR 7800 Ricetrasmettilore 25 W, VHF 144/146 MHz, scanner automatico, comandi su microfono, 14 memorie, alimentazione 12 V.



KENWOOD TR 9130
Ricetrasmettitore, VHF digitale, 144/146 MHz, potenza uscita RF 25 W, tipo di emissione FM, LSB, USB, CW, alimentazione 13,8 Vdc, scanner automatico, comandi su microfono.



YAESU FT 2700 RH - FUL DUPLEX Dual Bander e Crossbander, VHF 144/154 MHz, UHF 430/440 MHz, emissione FM, potenza 25 W.



YAESU FT 270 R 25 W
YAESU FT 270 RH 45 W
Ricetrasmettitore portatile FM 144/146 MHz o
144/148 MHz, potenza 45 W, nuovo tipo di supporto ad aggancio rapido.



YAESU FT 230 R Ricetrasmettitore VHF, FM, 144/147,987 MHz, potenza RF 25 W, doppio VFO, 10 memorie.



YAESU FYA-905 - 5 W - FM SCANNER Ricetrasmettitore UHF, con modalità operative avanzate. Frequenza di lavoro 903.0125 - 905.175 10 memorie.



YAESU FT 780 R Ricetrasmettitore UHF 430/440 MHz: 400 canali con memorie, potenza uscita RF 15 W PeP, emissione FM, LSB, USB, CW, alimentazione 13,8 Vdc, scansione automatica, sull'apparato e microfono.



YAESU FT 290 R Ricetrasmettitore VHF portatile 144/148 MHz: 400 canali, potenza uscita RF 2,5 W, emissione SSB, CW, FM, alimentazione 13,8 Vdc.



ICOM IC 25 E-H (IC25H 45 W)
Ricetrasmettitore veicolare 144/146 MHz, potenza uscita RF 1+25 W, (variabile) alimentazione
13,8 Vdc, microfono con scanner e blocco frequenze fornito, passi di 5 kHz/25 kHz, funzionamento automatico.



ICOM IC 290 E-D-H (IC290H 25 W) Ricetrasmettitore veicolare FM, SSB, CW, 144/ 148 MHz, potenza uscita RF 1/10 W, variabile, alimentazione 13,8 Vdc, passi da 100 Hz (SSB) · 5 kHz (FM), funzionamento automatico simplex, duplex + 600 kHz.



ICOM IC 27 E-H (IC27H 45 W) Ricetrasmettitore VHF velcolare, per emissioni FM, 144/146 MHz, 9 memorie, 32 frequenze sub audio, potenza RF 25 W, alimentazione 13,8 Vcc.



ICOM IC 3200
Ricetrasmettitore VHF-UHF, 144-146 / 430-440
MHz, II plù piccolo Dual Bander in commercio,
potenza 25 W.





DAIWA ST 1000 Ricetrasmettitore VHF, con «SCAMBLER» 144/ 149,990 MHz, senza possibilità di shift. Potenza RF 2 W (opzional amplificazione da 10 a 80 W).





MAS. CAR. s.a.s. PRODOTTI PER TELECOMUNICAZIONI Via Reggio Emilia, 32a - 00198 ROMA - Tel. (06) 8445641/869908 - Telex 621440

Inderogabilmenta, pagamento anticipato. Secondo l'urgenza, si suggerisce: Vaglia P.T. telegrafico, seguito da telefonata alla N/S Ditta, precisando il Vostro indirizzo. Diversamente, per la non urgenza, inviate, Vaglia postale normale, specificando quanto richiesto nella causale dello stesso, oppure lettera, con assegno circolare. Le merci viaggiano a rischio e pericolo e a carico del committente.

WE HAVE A CONTACT BEFORE

Programma che evita QSO doppi nei contest, scritto per il TI-99/4A, ma adattabile a tutti gli altri computer del commercio con le modifiche suggerite.

Germano Gabucci - IK6 FHG

I radioamatori che, come chi scrive, sono appassionati di contests, sanno benissimo che, uno dei maggiori pericoli per l'operatore è rappresentato dai QSO doppi che, oltre a non valere ai fini del punteggio finali, fanno anche correre il rischio di vedere il proprio log annullato per non aver dichiarato quanto sopra.

Nella grandissima parte dei casi, si tratta di sviste dovute soprattutto al gran numero di collegamenti effettuati.

Dopo già una cinquantina di contatti non è poi molto semplice ricordarsi se abbiamo già fatto QSO con la tale stazione; se poi i QSO superano le 3/400 unità, ti saluto.

Proprio per poter dormire sonni tranquilli e non dover vedere scritto nelle classifiche «Check log: IK6 FHG» (che per chi non lo sapesse significa che, per qualche motivo, tipo appunto i QSO doppi non dichiarati, il log non è stato inserito in classifica, ma è servito per controllare gli altri) ho scritto questo programma che ho chiamato «We have a contact before»; che è poi la frase che si dice alla stazione corrispondente in caso di contatto doppio.

Il programma, scritto appositamente per il TI-99/4A, si adatta a tutti i computers in commercio operando le modifiche che vi dirò più avanti.

Descrizione

La linea di programma 90 è un REM che ha lo scopo di accelerare il riconoscimento del programma dopo averlo caricato; le successive 91 e 92 sono due REM di megalomania!!

Le istruzioni 100 e 110 puliscono lo schermo e colorano lo stesso di verde.

Le linee che vanno dal n. 120 al n. 160 presentano il programma tramite dei PRINT.

Tengo a precisare per coloro che caricheranno il «file» sul Texas che è bene rispettare gli «a capo» per non incorrere in errori di grammatica che, anche se nulla tolgono al programma, sono comunque una cosa poco bella da vedere.

Il ciclo FOR-NEXT ai punti 170-180 ha lo scopo (come quelli numerati: 230-240, 440-450 e 470-480) di dare il tempo di leggere i print visualizzati sullo schermo.

Spesso, dopo l'istruzione PRINT, ci sono una fila di «due punti»; hanno lo scopo di portare al centro dello schermo (o di far scomparire a seconda dei casi) una istruzione per l'operatore.

Le righe 195, 200 e 205 si spiegano da sole.

Per i «texani» tengo a dire che il carattere alla linea 195 si ottiene con FCTN-U mentre quello alla successiva 205 altro non è che un «meno» sic et simpliciter.

A questo punto lo schermo si pulisce e si colora di blu (250-260) che è un colore che non stanca anche a lungo andare.

Al punto 270 il programma fissa il limite massimo di QSO del contest che è stato fissato in 200, ma nulla vieta di abbassarlo o di alzarlo secondo le proprie esigenze o le possibilità oggettive della stazione.

Fate vobis!

Si può, comunque, uscire in ogni momento dal programma digitando STOP quando viene chiesto il nominativo della stazione.



La linea 280 dimensiona il valore di A\$ in 1000, ma anche in questo caso nulla vieta di cambiare tale valore secondo i criteri che ho espressi più sopra.

Le linee 290, 300 e 310 sono così semplici che non vale la pena di spiegarle.

La successiva 320, al contrario, assieme alla 330 rappresentano il vero cuore del programma in quanto consentono il confronto tra l'ultimo INPUT e tutti quelli precedenti (di qui il FOR A=1 TO I-1).

All'istruzione 340, che è uno STOP, il programma non passa mai in quanto se esiste un doppio QSO va alla 350 e se il collegamento è valido alla 400.

Da 350 a 390 il programma segnala in maniera acustica ed ottica il doppio contatto.

Raggiunto il numero massimo di QSO impostato alla riga 270 o quando viene digitato lo STOP potremo visualizzare anche il totale lordo dei collegamenti.

Coloro che desiderino avere, per raffronto, anche il numero dei QSO validi dovranno aggiungere queste poche righe:

155 N = 0

385 N = N + 1

435 PRINT «COLLEGAMENTI NETTI = »; I-1-N ::::::::: sarà anche necessario lasciare solo un paio di «due punti» alla riga 430 per ottenere una grafica migliore.

Il programma (o FILE, come si diceva una volta) è tutto qui ed è molto più facile capirlo che spiegarlo.

L'unica attenzione da avere è quella di non battere lo SPACE quando si inseriscono i nominativi altrimenti il programma non riconosce come uguali questi nominativi. P. es.: IK6FHG - IK6 FHG, in quanto il primo è di 6 caratter mentre il secondo di 7.

Adesso dedichiamo un po' di tempo a

Chi non ha il TI-99/4A

Purtroppo non ho la fortuna di conoscere tutti i «dialetti» del BASIC quindi dirò solamente a cosa servono le poche istruzioni tipiche del Texas, lasciando a voi il compito di trovare, per il tipo di calcolatore che avete, quella corrispondente.

II CALL CLEAR (linee 100, 250 e 420) ha il compito di pulire lo schermo (i Sinclair mi pare che adottino l'istruzione CLS).

II CALL SCREEN quello di colorare lo schermo stesso.

Il CAL SOUND, alle linee 360-370, è l'opzione «suono» che, purtroppo non tutti i computers hanno.

Se anche il vostro appartenesse a questa schiera non dovreste fare altro che cancellare da 350 a 380.

Anche i «due punti» prima e dopo i PRINT non sono accettati da tutti; in questo caso sarà sufficiente fare un ciclo FOR-NEXT con un PRINT al centro, cioè:

XXX FOR A=1 TO numero

YYY PRINT

ZZZ NEXT A

Semplice no?

A questo punto mi pare di aver detto tutto quindi vi lascio alla battitura del programma; per i più pigri ho a disposizione delle cassette con il programma già registrato al prezzo di L. 5.000 più spese postali.

L'ordine può essere fatto direttamente alla segreteria di ELETTRONICA FLASH, magari unitamente ad una scheda opinione sulla rivista.

Le spedizioni verranno effettuate in contrassegno.

Non mi resta quindi che augurarvi GOOD LUCK IN THE CONTEST!

LISTATO

9Ø REM WE HAVE A CONTACT BEFORE

REM by Germano GABUCCI - iK6 FHG

92 REM P.O.Box 40 - 61100 PESARO

100 CALL CLEAR

11Ø CALL SCREEN(3)

12Ø PRINT "Questo programma e' partico-larmente utile ai radioama-tori che si occupano di CONTESTS." 13Ø PRINT : "Occorre inserire volta per volta il nominativo della stazione corrispondente."

.4Ø PRINT:"Il TI-99/4A vi segnalera' tempestivamente ogni QSO 'doppio."

15Ø PRINT: "Eviterete cosi' la squalifica del log."

16ø PRINT :::



```
17Ø FOR A=1 TO 2ØØØ
18Ø NEXT A
195 PRINT "
200 PRINT " /GOOD LUCK IN THE CONTEST/"
2Ø5 PRINT " . ----"
21Ø PRINT :::::::
22Ø FOR A=1 TO 1ØØØ
23Ø NEXT A
24Ø PRINT ::::::::::::::::::
25Ø CALL CLEAR
26Ø CALL SCREEN(6)
27Ø FOR I=1 TO 2ØØ
28ø DIM A$(1øøø)
29Ø INPUT "Nominativo ? ":A$(I)
3ØØ IF AØ(I)="STOP" THEN 42Ø
31Ø PRINT I; M, F : AS(I)
32Ø FOR A=1 TO I-1
33Ø IF AØ(I)=AØ(A) THEN 35Ø ELSE 4ØØ
34Ø STOP
35Ø FOR X=1 TO 5
36Ø CALL SOUND(5Ø,-1,1Ø)
37Ø CALL SOUND(1ØØ, 470.1)
38Ø NEXT X
39Ø DISPLAY " WE HAVE A CONTACT BEFORE "
400 NEXT'A
41Ø NEXT I
42Ø CALL CLEAR
43Ø PRINT "COLLEGAMENTI LORDI# "; I-1::::::::
44Ø FOR A=1 TO 1ØØØ
45Ø NEXT A
46Ø PRINT :::::::::: FINE CONTEST":::::::
     ::::
47$ FOR I=1 TO 1$\delta\delta\delta\delta
48Ø NEXT A
5ØØ END
```

@tagra Antenne

IMPORTATORE ESCLUSIVO PER L'ITALIA

NUOVA PAMAR 25100 BRESCIA - Via Crocifissa di Rosa 76 - Tel. 030-390321



ABANO TERME: VF ELETTRONICA SAS

VIA NAZIONI UNITE 37 31031 ABANO T.

TEL. 049-668270

ADRIA:

DELTA ELETTRONICS VIA MERCATO VECCHIO 19 45011 ADRIA (ROVIGO) TEL. 0426-22441

ALBA:

C.E.A. snc C.SO LANGHE 19 12051 ALBA TEL. 0173-49809

ALESSANDRIA:

C.E.A. snc VIA DOSSENA 6 15100 ALESSANDRIA

TEL. 0131-41333

TELEANTENNA AREZZO:

VIA DELLA GAVARDELLO 35 52100 AREZZO

TEL, 0575-382166

CATANIA:

CRT ELETTRONICA VIA PAPALE 49 95100 CATANIA

TEI 095-441596

ESSE 3 CIVATE (CO):

VIA ALLA SANTA 5 22040 CIVATE (COMO) Tel. 0341-551133

FIRENZE: PAOLETTI FERRERO

VIA IL PRATO 40 R 50123 FIRENZE TEL. 055-294974

GROSSETO: SUONO GIOVANE

MAIORI (SA):

MILANO:

MILANO:

NAPOLI:

PISA:

PISTOIA:

VIA DEI BARBERI 29

58100 GROSSETO TEL. 0564-28516

RADIOCOMUNICAZIONI

COSTIERA AMALFITANA VIA LUNGOMARE AMENDOLA 22

84010 MAIORI (SA) TEL. 089-877035

ELETTRONICA GM VIA PROCACCINI, 41

20154 MILANO TEL. 02-313179

ELETTROPRIMA

VIA PRIMATICCIO 162 20147 MILANO

TEL. 02-416876

CRASTO

VIA S. ANNA DEI LOMBARDI 19 80134 NAPOLI

TEL. 081-328186

NOTO (SR):

MARESCALCO SALVATORE V.LE P. DI PIEMONTE 40

96017 NOTO (SR)

NUOVA ELETTRONICA

VIA BATTELLI 33 56100 PISA

TEL. 050-42134

CENTRO ELETTRONICO

VIA BORGOGNONI 12 51100 PISTOIA

PORDENONE:

PRATO (FI):

REGGIO E.:

SASSUOLO:

TORINO:

TRENTO:

VERONA:

VICENZA:

VIGEVANO:

FUROCOMMUNICATION VIA TURATI 11

33170 PORDENONE

TEL 0434-35089

CENTRO RADIO VIA DEI GOBBI 153-153A

50047 PRATO (FI)

TEL. 0574-39375

VIALE RAMAZZINI 50/B 42100 REGGIO EMILIA

TEL. 0522-485255

ELETTRONICA FERRETTI

VIA CIALDINI 41 41049 SASSUOLO (MO)

MINO CUZZONI

CORSO FRANCIA 91 10138 TORINO

TEL. 011-445168

CONCLS.

VIA S. PIO X 97

38100 TRENTO

TEL. 0461-924095

MAZZONI CIRO VIA BONINCONTRO 18

37139 VERONA

TEL. 045-574104

DAICOM

VIA NAPOLI 5 36100 VICENZA

TEL. 0444-39548

FIORAVANTI-BOSI Carlo

CORSO PAVIA, 51 27029 VIGEVANO (PV)

TEL. 0381-70570

COMELCO s.n.c. Agenzia Generale per l'Italia - MILANO - Tel. 02-257596



INTERFACCE E COMPUTER

Aldo Giuseppe Prizzi

Ha inizio con questo articolo una serie di progetti di interfacce per comandare o controllare mediante il personal computer... il mondo esterno! Si prenderanno via via in esame collegamenti a dispositivi esterni, controllo di motori in c.c., conversione analogico/digitale, ecc...

Quando si supera la prima fase, quella che gli esperti definiscono «amore incondizionato», del rapporto verso il computer, si inizia a riflettere.

Fino a quel momento, in realtà, il rapporto utente-computer è stato completo, irreversibile, unidirezionale.

Alberoni direbbe che si è trattato della fase di «innamoramento». Ora è il turno dell'amore.

Ma l'amore può anche non arrivare.

Finché dura l'infatuazione, tutto bene. Il primo sintomo di un suo superamento è dato dalla fastidiosa consapevolezza che il computer è, sì, bello, divertente, appagante, ma...

E allora si comincia a pensare a improbabili utilizzazioni:

- agenda telefonica
- bilancio casalingo
- registro dei voti (successi o insuccessi scolastici) del figlio
- etc.

E vengono le riflessioni:

 sto meno a sfogliare la rubrica, quindi l'agenda è inutile...

- la spesa per le scarpe deve essere ammortizzata su uno o due anni; l'abbonamento TV è voluttuario o no; l'abbonamento a Flash è indispensabile o irrinunciabile; ogni decisione è impossibile, quindi niente gestione computerizzata del bilancio...
- mio figlio sa maneggiare il computer meglio di me, e poi si manipola i voti come vuole, perciò niente registro computerizzato... e così via.

Subentra quindi un malinconico scoramento: c'è il computer, la stampante, il driver, il monitor da ammortizzare, la moglie da tacitare, il figlio da convincere che tutto sommato un po' di tempo/macchina deve lasciarlo anche anoi, possibilmente 10 minuti in più di quanto avevamo stabilito, ed in orario più umano: non è pensabile che un onesto lavoratore debba alzarsi alle 2 di notte per poter usare il computer, e lasciarlo nuovamente all'altro figlio prima delle 6 (pare impossibile, ma dei due rampolli, uno studia fino alle ore piccole — fà l'università, quindi non è necessario che si alzi «presto», le 10 sono già l'alba per lui —, l'altro si alza col gallo, dopo essere andato a dormire con le galline — chiaro, prepara l'esame di maturità, gli hanno insegnato che il cervello lavora meglio alla mattina —...).

Finché arriva la folgorazione: se l'ing. Giardina (sì, proprio Enzo, il sempre valido collaboratore di Flash) è riuscito a realizzare la casa computerizzata, a me, che ho il computer e che sono altrettanto, se non più, bravo (scusa, Enzo, è — te ne sarai accorto — un ragionamento per assurdo...), chi può impedire di fare altrettanto, se non di meglio?

Facile a pensare, anche a dire, ma da qui al farlo, c'è di mezzo non il mare, ma la... differenza di potenziale.

È risaputo infatti che il computer lavora a 5 volt di alimentazione in cc, mentre sappiamo altrettanto bene che un tostapane — per dirne una — lavora a 220 Vca.

E sappiamo anche quanto poco tempo una tensione di 220 Vca possa rimanere collegata ad un'uscita di un circuito logico NMOS prima di danneggiarlo irrimediabilmente... si tratta di nanosecondi, o sbaglio?

È per venire incontro a tutti i novelli emuli di ARISION che questa serie di articoli (che prevede degli interventi dedicati all'interfacciamento, al controllo di motorini in cc, alla conversione analogico-digitale e viceversa), prende il via.

Inizieremo oggi parlando di connessione tra computer e mondo esterno, e più precisamente con il computer in funzione di controllore, ed il mondo esterno (in senso elettrico/elet-



tronico, in attesa che lo sia anche in senso reale) in funzione di controllato.

Colleghiamo un dispositivo esterno

Il metodo più semplice per usare il computer per il controllo di un dispositivo esterno, è di usarlo per controllare un relé, che a sua volta azioni il dispositivo in questione.

Per applicazioni a bassa tensione e bassa corrente sarà possibile usare dei relé reed del tipo DIL, TTL compatibili, oppure degli interruttori analogici in tecnologia CMOS (4016 o 4066).

Ambedue questi componenti potranno essere pilotati direttamente dal chip periferico di input/output senza bisogno di particolari accorgimenti.

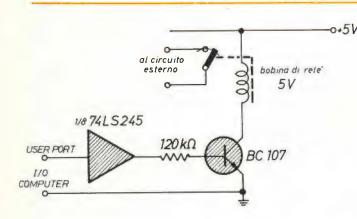
Se però è necessario commutare tensioni e/o correnti elevate, allora la soluzione or ora accennata non sarà adeguata, e sarà opportuno ricorrere a relé di maggiori prestazioni.

È prassi usuale quella di azionare tali relé a mezzo di un transistor interruttore, la cui conduzione sia definita a mezzo dei livelli logici presenti all'I/O del computer stesso. Una soluzione possibile è data in figura 1.a.

Otto di questi circuiti (un solo SN 74245, però) permettono una gran varietà di applicazioni, e di comandare un elevato numero di utilizzatori.

Chi vuole utilizzare degli opportuni demultiplexer potrà agire come accennato in figura 1.b, comandando fino a 256 carichi contemporaneamente.

Diverso sarà il discorso riferito al prelevamento dei dati dall'esterno e lo affronteremo in una prossima puntata, riservando infine ad altri interventi la proposta di schede costruttive complete, corredate di software ade-



••5V figura 1.a - Schema di interfaccia con relé.

Nota: per questa esperienza, collegare il pin

2 del 74LS245 come input

18 del 74LS245 come output

20 del 74LS245 all'alim. (+5 V)

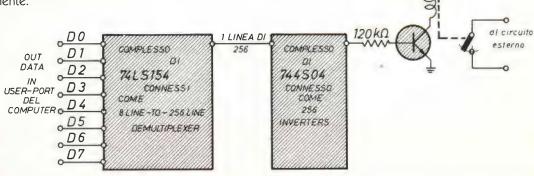
10 del 74LS245 all'alim. (massa)

19 del 74LS245 alla massa (con un collegam. provvisorio)

1 del 74LS245 con 1 k Ω all'alim. (+5 V - con un colleg. provvisorio)

Il perché sarà chiaro nei prossimi articoli...

figura 1.b - Schema di circuito in demultiplexer per comandare fino a 256 cariche contemporaneamente.





guato, per i tre più diffusi tipi di home computer:

- Spectrum
- C 64
- VIC 20.

Una soluzione certamente migliore è prospettata in figura 2.

In essa la presenza di un optoisolatore consente un effettivo isolamento elettrico tra rete e computer, a tensioni superiori di gran lunga a quella di rete.

Anche il relé può essere di potenza maggiore, ed essere alimentato a 12 volt, il che permette di ridurre la corrente nel transistor.

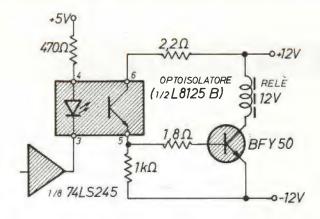


figura 2 - Schema di interfaccia con optoisolatore (vedi nota di figura 1.a).

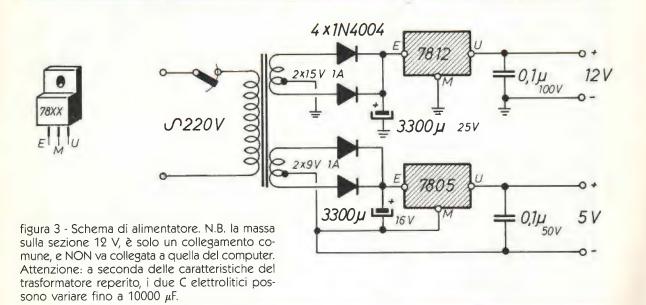
Note costruttive

Al giorno d'oggi, per il costruttore dilettante, esiste solo l'imbarazzo della scelta tra i diversi metodi costruttivi disponibili: wirewrap, circuito stampato, basetta perforata e circuito filato, basetta preincisa a strisce ortogonali (metodo preferito in Francia), etc.

Per questo motivo, e per la intrinseca facilità realizzativa dei circuiti proposti, ed anche per iniziare a restituire al progettista dilettante il piacere di... progettare qualcosa (se ci pensate, oggi le riviste propongono: 1. lo schema elettrico; 2. il circuito stampato; 3. il piano di montaggio; 4. la lista dei componenti e guai a

sgarrare; 5. il fornitore; 6. il tipo di stagno, di cacciavite, di saldatore; 7. i movimenti che il braccio dell'hobbysta, trasformato in braccio robot, deve compiere...), in tutta questa serie NON darò piani costruttivi o layout di circuiti stampati.

Non applaudite e non maleditemi, ma cogliete l'occasione e





OCTAL TRANSCEIVERS (3-STATE)

54/74 SERIES "245"

54LS/74LS245 (Preliminary Data)

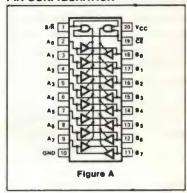
ORDERING CODE (See Section 9 for further Package and Ordering information)

PACKAGES	PIN CONF.	COMMERCIAL RANGES VCC=5V±5%; TA=0°C to +70°C	MILITARY RANGES VCC=5V±10%; TA=-55°C to +125°C
Plastic DIP	Fig. A	N74LS245N	
Ceramic DIP	Fig. A	N74LS245F	S54LS245F
Flatpak			

INPUT AND OUTPUT LOADING AND FAN-OUT TABLE(a)

PINS		54/74	54H/74H	548/748	54LS/74LS
Inputa	l _{IH} (μΑ)				20 -0.2
Outputs	IOH (#A)				-12/-15(a) 12/24(a)

PIN CONFIGURATION



FUNCTION TABLE

INPUTS		INPUTS/OUTPUTS		
CE S/R		An	Bn	
L	L	A = B	INPUTS	
L	H	INPUT	B = A	
Н	X	(Z)	(Z)	

- H = HIGH voltage level
- L = LOW voltage level X = Don't care
- (Z) = High impedance "off" state

DC CHARACTERISTICS OVER OPERATING TEMPERATURE RANGE(b)

				54/74 54H/74H		548/748		54LS/74LS							
	PARAMETER	TEST CONDITIONS		Min	Min	Min	Min	Min Max	Min	Max	Min	Max	Min	%1ax	UNIT
			I _{OH} =-3.0mA							2.4		V			
Vон	Output HIGH voltage	VCC = Min	I _{OH} =-12mA							2.0		V			
-		VCE - VIL	IOH=-15mA(c)							2.0		V			
	Voi Output LOW voltage Vin =	VCC = Min	IOL 12mA								0.4	٧			
VOL		AIN - AIT	I _{OL} =24mA(c)								0.5	٧			
los	Output short circuit current	V _{CC} = Max, V _{OUT} = 0V								-40	- 120	mA			
ССН	Supply current HIGH	V _{CC} = Max, V _A = 4.5V V _{CE} = 0V, V _S /R = 0V									70	mA			
ICCL	Supply current LOW	V _{CC} = Max, V _A = 0V V CE = 0V, V _S /R = 0V									90	mA			
lccz	Supply current "off"	VCC=Max, VA=VB=open VCE = 4.5V, VS/R = 0V									95	mA			

- a. The stashed numbers indicate different parametric values for Military/Commercial temperature ranges respectively.
- For family dc characteristics see inside front cover for 54/74 and 54H/74H, and see inside back cover for 845/74S and 54L5/74L3 specification.
 This parameter for Commercial Range only.



lavorate, sfaticati!

Quindi mi rimane poco da dire, se non raccomandare la massima attenzione nel cablaggio, e di seguire con cura il circuito elettrico, e le indicazioni date nelle figure aggiuntive, che danno tutte le spiegazioni necessarie al reperimento dei pin (piçdini) corretti dei circuiti integrati.

Inoltre, usare nei limiti del possibile zoccoletti (sia per i circuiti integrati che per i reed-relé del tipo DIP, che per gli optoisolatori).

Se è possibile, ancora, NON usate l'alimentatore interno al computer, anche se per il primo circuito proposto le masse dovranno certamente essere collegate tra loro, così come per la prima parte del secondo.

Per quest'ultimo, poi, è consigliabile approntare un minialimentatore da 12 volt, derivandone i 5 volt a mezzo di un 7805 (vedi figra 3, come suggerimento).

Infine, per optoisolatore può essere usato uno qualunque, sin-

golo o multiplo, della serie Texas Instruments, Darlington optocoupler.

Al posto del BFY 50 un 2N1711

— se ne avete ancora — o un BC140/141.

Siccome vi servirà un po' di corrente per le diverse estensioni, non scegliete gli integrati della serie 78 tra quelli a bassa corrente, ma orientatevi sulla serie da 1 ampere.

Il 7805 dovrà avere 15 cmq di aletta di raffreddamento.

Fine, per questa volta. —

	via Caraina O /D to Canava) 20144 MILANO
ELETTRONICA E.R.M.E.I.	via Corsico, 9 (P.ta Genova) 20144 MILANO
	Telefono 02 - 835.62.86
74LS00 L. 650 74LS161 L. 1.500 CD 400	
74LS02 L. 650 74LS163 L. 1.300 CD 4010 74LS03 L. 650 74LS164 L. 1.300 CD 4011	
74LS04 L. 650 74LS174 L. 1.300 CD 401	
74LS05 L. 650 74LS191 L. 1.600 CD 4013	
74LS08 L. 650 74LS192 L. 2.250 CD 4014	
74LS09 L. 650 74LS193 L. 1.500 CD 4019	
74LS10 L. 650 74LS195 L. 1.300 CD 4010	
74LS11 L. 650 74LS196 L. 1.200 CD 4017 74LS13 L. 700 74LS240 L. 2.100 CD 4018	
74LS13 L. 700 74LS240 L. 2.100 CD 4010 74LS14 L. 1.100 74LS241 L. 2.100 CD 4019	
74LS20 L. 650 74LS242 L. 2.100 CD 401	
74LS32 L. 700 74LS244 L. 2.200 CD 402	
74LS42 L. 950 74LS245 L. 2.500 CD 402	
74LS51 L. 700 74LS247 L. 2.400 CD 402	
74LS74 L. 850 74LS257 L. 1.250 CD 402	
74LS90 L. 1.200 74LS279 L. 1.000 CD 402 74LS93 L. 1.200 74LS367 L. 1.000 CD 402	
74LS112 L. 850 74LS368 L. 1.000 CD 402	- II III - II - II - II - II - II - II
74LS123 L. 1.300 74LS373 L. 2.000 CD 402	
74LS132 L. 1.900 74LS374 L. 2.000 CD 402	
74LS136 L. 700 CD 4000 L. 750 CD 403	
74LS138 L. 1.200 CD 4001 L. 750 CD 403	
74LS139 L. 1.200 CD 4002 L. 750 CD 403	
74LS151 L. 1.200 CD 4006 L. 1.100 CD 403 74LS157 L. 1.250 CD 4007 L. 750 CD 403	
74LS160 L. 1.600 CD 4008 L. 1.000 CD 403	
mod. 104 ALIMENTATORE STABILIZZATO AUTOPROTETTO	,
mod. 105 ALIMENTATORE STABILIZZATO CON PROTEZIONE	ELETTRONICA REGOLABILE sia in volt che in am-
per 0,7V 25V a 3,5A senza trasformatore e contenito	ri, provato e collaudato L. 18.000
mod. 108 AMPLIFICATORE STEREO MONTATO E COLLAUDA	ATO alimentazione 15V potenza d'uscita 10+10W L. 12.000
mod. 109 AMPLIFICATORE STEREO MONTATO E COLLAUD/	ATO alimentazione 15V potenza d'uscita 30+30W a
booster	L. 23.000
FREQUENZIMETRO PROFESSIONALE 1 Hz ad 1,2 GHz 6 ci-	SO 41P L. 2.800 LM 380 L. 2.700
fre alfa numerici base tempi termostadata sensibilità da 30 MHz	SO 42P L. 3.300 LM 381 L. 6.000
ad 1,2 GHz 10 MV alimentazione 220V. L. 280.000	10 MA 741 N L. 5.000 LM 386 L. 2.200 10 NE 555 N L. 5.000 LM 387 L. 1.850
	LM 301 N L. 1.200 LM 391 L. 3.000
PRESCALER FREQUENZA da 30 MHz ad 1,2 GHz sensibilità	LM 301 H L. 2.250 LM 393 L. 900
10 MV su tutta la gamma alimentazione 5V uscita in TTL divi-	LM 311 N L. 1.100 LM 556 L. 1.600
sione del Prescaler 1:1000 L. 48.000	LM 317 L. 2.000 LM 565 L. 2.100
WUMETER a 10 diodi led. mono L. 10.000	KM 317 K L. 3.500 LM 566 L. 3.500
Gli ordini non verranno da noi evasi se inferiore a L. 10.000 - Anticipo	LM 324
Le spese di spedizione sono a carico del destinatario. Non diponiame	o di catalogo. LM 338 K L. 18.000 LM 3909 L. 2.700
E sempre valido quanto	LM 339 L. 1.000 LM 3911 L. 4.100
esposto nella pubblicita	LM 358 L. 900 NEC C 1969 L. 6.000
dei mesi scorsi	LM 376 L. 1.500







ANNUNCI & COMUNICATI

MEDAGLIA D'ORO "CALES"

ASSOCIAZIONE RADIOAMATORI -ITALIANA -Sezione di Caserta 4º Contest " C A L E S "

La sezione di Caserta, col patrocinio del Conune di Calvi Risorta, visto l'entusiasmo suscitato e il successo ottenuto nelle precedenti tornate, bandisce la IV edizione del "CONTEST CALES", la cui partecipazione è aperta a tutti gli OM ed S.W.L. Come sempre lo scopo è di ricordare la CALES di un tempo, con una sto-

ria di oltre tremila anni, con tutti isuoi ritrovamenti archeologici.

REGGLAMENTO

La durata del CONTEST va dalle ore 05,00 GMT del 26/4/86 alle ore 23,00

GMT del 4/5/86. Le stazioni valide sono quelle della provincia di Caserta; esse per ogni collegamento daranno al corrispondente un numero progressivo.) ogni collegamento sarà valido un punto.

- ogni collegamento sarà valido un punto.
 ai fini del punteggio, la stessa stazione potrè essere collegata varie volte nello stesso giorno, purchè su banda diversa,
 Opercrè salturriamente una stazione Jolly, la quale potrè essere collegata una sola volta al giorno ed avrè le validità di 3 punti.
 Opererà inoltre a sorpresa una stazione "a perdere", collegando la quale perderanno 2 punti. E' ovvio che tutto è affidato alla sorte e del nominativo di detta stazione verrà data diffissone, per le opportune variazioni da apportare, il giorno successivo la sua uscita in frequen-
- 5 E' previsto anche un " en plain " ottenibile collegando nello stesso giorno, e sulla stessa banda, almeno sei stazioni operanti da Calvi Ri-sorta. Esso da diritto a tre punti supplementari ed è ripetibile ma

- sorts. Esso da diritto a tre punti supplementari ed è ripetiblle ma
 non nello stesso giorno.

 6) Si possono utilizzare le bande di frequenza dei 40 e 80 m. in SSB,RTTY,
 CW,-2m in FK,SSB.

 7) Per ottenere il diploma è necessario accumulare almeno 30 punti e collegare sei delle nove stazioni di Calvi Risorta,che sono:
 180C2-180WJ-181ZA-18UDD-186GD IKSGOE IKSGUS RKSGOE KRGEP.

 8) Per poter partecipere alla classifica o per ottenere il diploma è necessario l'invio dell'estratto log per modi di emissioni con l'indicazione
 del numero progressivo ottenuto più £.7.000 entro 20.06.1986 a:
 181CZ Gerardo Izzo Via Bellini 1 81042 Calvi Risorta CE.

 9) Dopo detta data verrenno eleborati i loge pervenuti e redatte le classi-
- 9) Dopo detta data verrenno elaborati i loge pervenuti e redatte le classi-

Dopo detta data verramo e laborat i loga pervinda i promo de la fiche per modi di emissioni.

I primi classificati saranno premiati con "MEDAGLIA D'ORO" e con medaggia d'argento i II e III.

Per gli SWL il punteggio viene calcolato cumulando tutti i modi di emis-

VI sarà la MEDAGLIA D'ORO anche per la VI prima classificata. In caso di contestazione, il parere del comitato organizzatore sarà

LIBRI

È apparsa in libreria la seconda edizione, largamente rinnovata, aggiornata ed estesa, del volume ELETTRONICA INTE-GRATA - Circuiti e sistemi analogici, Etas Libri, Milano. L'opera riflette insieme l'esperienza didattica degli Autori, entrambi docenti universitari, e la loro esperienza professionale, maturata nel campo dell'elettronica nucleare, spaziale, industriale e applicata alla strumentazione per misure di fisica; la trattazione è infatti accompagnata dalla discussione di diversi circuiti proggettati dagli stessi Autori, uno di questi, Giovanni V. Pallottino è ben noto ai lettori di Elettronica Flash, per la capacità di spiegare in termini semplici, e talvolta anche divertenti, anche gli argomenti più astrusi.

A questa seguirà, l'anno prossimo, l'uscita del secondo volume, dedicato ai circuiti e ai sistemi digitali.

Già la precedente edizione riscosse un lusinghiero successo, tra gli studenti come tra i progettisti, grazie alla modernità dell'impostazione e dei contenuti. Si trattò infatti del primo testo italiano e uno dei primi del mondo, che prese atto della realtà della nuova elettronica integrata, spostando l'attenzione dalla progettazione dettagliata dei circuiti a elementi discreti a una analisi di tipo sistemistico, basata su un largo impiego di moduli integrati.

La nuova edizione procede nella stessa direzione, contribuendo alla definizione di procedure di progetto adatte alla piena utilizzazione delle grandissime possibilità offerte dai cir-

Una raccomandazione: provate a scorrere qualche pagina di questo libro. Non mancherete di trovare qualche argomento che vi persuaderà ad acquistarlo.

INFORMATICA FLASH

750 TITOLI DI INFORMATICA

Milano - Col diffondersi dei computer e dei video terminali aumentano anche i libri che trattano dei molteplici aspetti dell'informatica, dai manuali pratici alle opere di divulgazione e ai saggi per specialisti.

Attualmente il panorama italiano in questo settore editoriale manovra 750 opere, prodotte da 45 Case editrici. Di guesta produzione, la Bilioteca civica di Rozzano (Milano) ha realizzato una prima bibliografia, che verrà successivamente aggiornata con supplementi annuali. Per averla bisogna richiederla alla Biblioteca civica, Piazza Comunale, 20089 Rozzano (MI).

(Notizia ricavata da «L'ESOPO» rivista trimestrale di bibliografia n. 28)

LINK VIDEO MICROONDE 1-2,5 GHz

La TEKO TELECOM ha sviluppato una serie di LINK microonde che possono essere utilizzati per il trasferimento punto punto di segnali video-audio o dati.

Sono stati progettati e costruiti con le più moderne tecnologie e garantiscono la massima flessibilità d'impiego con elevata affidabilità.

Possono essere impiegati sia per uso fisso che mobile e vengono proposti in diverse configurazioni meccaniche adatte alle varie esigenze.



Il sistema grafico Interpro della Intergraph ora anche in versione a colori

La Intergraph Corp., una delle principali case costruttrici di sistemi grafici computerizzati interattivi, ha annunciato un nuovo modello della workstation grafica Interpro. Si tratta di una versione a colori basata sulla tecnologia di visualizzazione elettronica della casa americana, che permette di rappresentare su uno schermo fino a 256 colori diversi, scelti da una gamma di 16 milioni, con una risoluzione di 1280×1024 punti (refreshing a 60 Hz, senza interlacciamento).

Già disponibile anche sul mercato europeo, il nuovo modello è stato progettato per il collegamento ad un sistema di trattamento dati Intergraph o per l'utilizzo come terminale inserito in una rete distribuita.



YAESU



ICOM IC 735

Ricetrasmettitore HF in SSB/CW/AM/FM, 12 me morie, 0,1-30 MHz, completo di filtro FL 35 (500 Hz) potenza 100 watts rf.

ICOM IC 745

Ricetrasmettitore HF con possibilità di copertura continua da 1,8 a 30 MHz, 200 W PeP in SSB-CW-RTTY-FM, ricevitore 0,1-30 MHz in 30 bande.



ICOM IC 271 (25 W)

ICOM IC 271 (100 W)
Ricetrasmettitore VHF-SSB-CW-FM, 144+148
MHz, sintonizzatore a PLL, 32 memorie, potenza
RF 25 W regolata da 1 W al valore max.

ICOM IC 02E 140-150 MHz, 5 W ICOM IC 04E 430-440 MHz, 5 W ICOM IC 2E 144-148 MHz, 1,5 W ICOM IC M2 FM uso nautico





ICOM ICR 7000

Ricevitore-scanner 25 + 1000 MHz (con convertitore opzionale, fino a 2000 MHz).



Ricetrasmettitore HF LSB-SSB-CW-FSK-AM 800 W AM, 250 W SSB.

TS 930S

Ricetrasmettitore HF, 160-80-40-30-20-17-15-12-10 mt, RX da 150 kHz a 30 MHz.



TS 711 E/DCS VHF 144-146 MHz TS 811 E/DCS UHF 430-440 MHz 2 m, 25 W, All Mode base. 70 cm, 25 W, All Mode base.

TH 21E 140-150 MHz TH 41E 430-440 MHz Ultracompatti 1 W.





YAESU FT 980

Ricetrasmettitore HF, copertura continua da 1,7 a 30 MHz in LSB-USB-CW-AM-FSK-FM.



YAESU FT 726R

Ricetrasmettitore VHF/UHF per emissioni contemporanee in duplex, USB-LSB-CW-FM, potenza



YAESU FT 757

Ricetrasmettitore HF, FM-SSB-CW, copertura continua da 1,6 a 30 MHz, 200 W PeP.



YAESU FRG 9600

Ricevitore-scanner a copertura continua AM-FM. da 60 a 905 MHz. All Mode.



TONO 5000 E Demodulatore con tastiera RTTY



SC 4000

TELEREADER 685 E Decodificatore - Demodulatore Modulatore per CW-RTTY-ASCII



SX 200 Ricevitore AM-FM in gamma VHF/UHF, 16 memorie

LABORATORIO ASSISTENZA ATTREZZATO PER RIPARAZIONI DI QUALSIASI APPARATO



Via Napoli 5 - VICENZA - Tel. (0444) 39548 CHIUSO IL LUNEDÌ

DISTRIBUTORE



TRADUZIONI IN ITALIANO DI NOSTRA ESECUZIONE: KENWOOD • TS-770-E - TR-7800 - TR-2400 - TR-900 - TS-130-V/S - TR-2500 - TS-830 - TS-830 - TS-770 - TS-930-S - TS-430-S - ACC. AUT. MILLER AT-2500 - COMAX - TELEREADER

CHIEDETE LE NOSTRE QUOTAZIONI, SARANNO SEMPRE LE PIÙ CONVENIENTI VENDITA PER CORRISPONDENZA NON SCRIVETECI - TELEFONATECI!!!

C.B. RADIO FLASH

Germano, — Falco 2 —



Ben ritrovati!

Eccoci qui ancora una volta, come ormai consuetudine, per fare le nostre solite quattro chiacchiere sulla CB.

So che siete moltissimi, ogni mese, a leggere questa rubrica e le lettere che mi inviate tramite la redazione lo testimoniano senza ombra di dubbio.

Il vedere apprezzato il proprio lavoro è, naturalmente, fonte di grande soddisfazione ed, allo stesso tempo, anche di una grande responsabilità.

Ma lasciamo perdere i miei pensieri notturni e, come già ebbe modo di dire qualcun'altro prima di me, tirem innanz.

È molto tempo che non ho occasione di presentarvi qualche accessorio o novità per la stazione radio ma, cosa volete, le notizie da dare sono sempre molte e, delle volte, occorre operare delle scelte di opportunità (tipo la spedizione umanitaria in Bourkina-Faso) che, inevitabilmente, tolgono spazio a qualcos'altro.

Questo mese, comunque, voglio rimediare.

Ho avuto modo di provare, qualche giorno fa, due interessanti articoli di due diverse ditte operanti nel settore CB. Il primo è il modello A 280 prodotto dalla BIAS Electronics di Urbania.

Si tratta di un amplificatore lineare che può erogare 100 W in AM e 175 W in Banda Laterale (SSB) alimentato a 12 V e con una corrente assorbita dell'ordine dei 17 A per l'utilizzo del dispositivo alla massima potenza.

Per i più esigenti ed introdotti lettori voglio specificare che l'A 280 monta, come transistors di potenza, due MRF 455 prodotti dalla Motorola, una casa degli «states» che è, a giudizio di molti tecnici, la migliore produttrice mondiale, per qualità, di componenti elettronici.

Questo lineare, che vi descrivo perché ho avuto modo di provarlo, è stato concepito tenendo conto che la stragrande maggioranza, se non addirittura la totalità, dei baracchini CB omologati presenti oggi sul mercato hanno potenze dell'ordine dei 4,5 W.

L'A 280, che ha una configurazione circuitale detta a «pushpull», vuole essere un'adeguamento a questo standard.

Questo apparecchio, che mi è stato detto avere un costo di poco superiore alle 1.000 lire per ogni W in SSB dispone, di serie, di ben due protezioni:

a) contro l'inversione di polarità di alimentazione;

b) contro il superamento dei 15 V CC di alimentazione.

Purtroppo, nel lasso di tempo nel quale ho avuto la possibilità di provarlo e di fargli tutte le sevizie possibili ed immaginabili, in questo lasso di tempo, dicevo, non mi sono mai imbattuto in aperture di propagazione degne di questo nome e quindi non posso, in tutta onestà, dirvi quali sono le sue prestazioni «on the air» a lunga distanza.

Mi è bastato, comunque, sentire i commenti dei CB più lontani dal mio QTH, soliti passarmi un rapporto di Santiago 3 che non credevano fossi a casa mia.

Pensando ad un bidone qualcuno mi ha anche telefonato per verificare la mia presenza in casa visto che, come dice il proverbio: fidarsi è bene ma non fidarsi è meglio.

Morale della favola il mio segnale era passato da S 3 ad 8/9 come ebbe modo di dire il buon Aldebaran.

Se, quindi, pensate che sia il caso di saperne di più circa questo apparecchio potete rivolgervi al vs. rivenditore di fiducia oppure direttamente alla BIAS Elet-



tronics.

Il secondo articolo del quale voglio parlarvi, e che credo molti di voi già conoscano, è un'antenna direttiva a 3 elementi prodotta nientepopodimeno che dalla CTE.

La Spit-Fire, questo è il suo nome, mi è stata prestata a tempo indeterminato da un carissimo amico che, dopo aver dato l'esame da radioamatore, l'ha smontata per fare posto ad una verticale multibanda.

Ha pensato, così, di non lasciarla in soffitta ma di fare in modo che qualcuno (cioè io) ne godesse le prestazioni ed i preziosi servigi.

Torniamo alle cose serie!

Questa direttiva è stata concepita dai progettisti della CTE International per un uso promiscuo visto che dispone di un dispositivo di adattamento d'impedenza chiamato «gammamatch» che può adattare (scusate la ripetizione) la frequenza di lavoro nell'intervallo che va da 26 a 30 MHz.

Ho detto uso promiscuo perché visto che i radioamatori hanno attribuito la banda dei 10 metri (banda che va da 28.0 a 29.7 MHz) la Spit-Fire può anche fare la funzione di un'ottima monobanda che, all'ottimo guadagno in Db, unisce anche il non trascurabile pregio di un rapporto qualità/prezzo veramente invidiabile.

È bene, infatti, tenere presente che essendo la Spit-Fire prodotta in Italia, contrariamente alla maggior parte delle antenne per radioamatori, le spese che deve affrontare la ditta per introdurre sul mercato l'articolo (spese che vanno poi a ricadere sull'acquirente) sono sensibilmente minori.

Personalmente l'ho adattata

per il minimo ROS alla frequenza di 27,125 MHZ, che è poi quella del canale 14, più o meno il centro banda dei baracchini omologati ma non è detto che, un giorno o l'altro, visto che sono anch'io OM, non mi venga la voglia di salire sul tetto per spostare la risonanza, diciamo, a 28,600 MHz.

Comunque proprio quest'antenna, la Spit-Fire, assieme, naturalmente, al lineare A 280 del quale ho parlato prima (ed a 15 metri di RG-8) è stata l'artefice dello scherzetto architettato ai danni del povero Aldebaran.

Bene, passiamo ad altro.

Lionel Pean, pilota d'aerei, ingaggiato per la corsa intorno al mondo ed attualmente capo classifica ha dichiarato al suo arrivo in Sud Africa: «Ho a bordo un baracchino con un grosso lineare che può erogare 400 W in SSB per le mie comunicazioni con la Terra aventi eventualmente anche carattere d'emergenza. Ho anche, di riserva, un apparecchio radioamatoriale HF, così, per sicurezza, ma, purtroppo, non lo posso adoperare perché non sono in possesso della licenza che è obbligatoria per quelle frequenze.

A Le Mans la terra ha tremato ancora, per il terzo anno consecutivo, sotto i 12.000 cavalli dei camions che hanno partecipato alla «3° 24 ore di Le Mans per Camions CB».

Tutti i mezzi partecipanti hanno avuto una radio CB in dotazione per tenere i contatti, sul canale 19, con la direzione di corsa.

Ai comandi di questi mostri di fuoco e d'acciaio degli uomini, i «camionari».

I «forzati dell'asfalto» sono stati consacrati cavalieri della pista ed idoli della folla per lo spazio di un folle woeek-end (folle nel senso buono, naturalmente!).

Uomini dalle grosse braccia con un cuore così, sempre pronti ad aiutare chi si trovasse in difficoltà su quelle strade che loro conoscono come casa loro perché, in definitiva, la strada è la loro casa.

Uomini che noi incontriamo sulla strada delle nostre vacanze o, tutti i giorni, sul canale 5.

IL PALMARE LAFAYETTE EXPLORER

Cari lettori, giovani e meno giovani, per un certo numero di motivi ritengo opportuno fare due chiacchiere su un nuovo prodotto CB, inquanto è mia convinzione che si tratti di un articolo GIOVANE, come del resto è giovane la maggior parte dei nostri lettori e sono altresì convinto che l'apparato possa interessare anche a molti dei meno giovani.

Infatti:

Se la rima è giusto fare Quando si vuole parlare Dell'oggetto che per terra e per mare

La vita può salvare

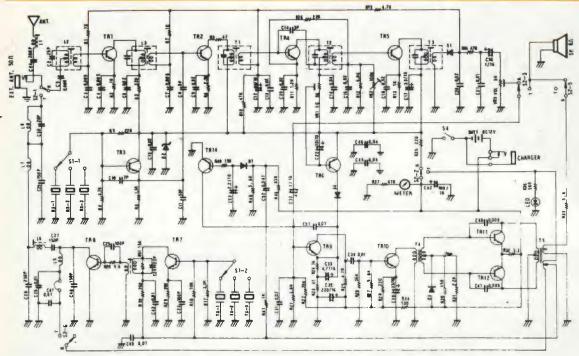
Orbene, pare ovvio che si parli di un ricetrasmettitore.

Tornando a cose serie, e porgendo le mie scuse per questa mia pessima licenza poetica, passo a presentarvi uno degli ultimi vagiti di casa LAFAYETTE ovvero il modello EXPLORER, apparato CB 27 MHz, portatile di media potenza.

Di bell'aspetto e di peso ridotto, l'EXPLORER rientra in quella famiglia di ricetrasmettitori portatili poco impegnativi, semplici da usare, leggeri ma efficienti.

Con i suoi due Watt di potenza, tre canali e l'estrema maneg-





- A) Semiconduttori:
 13 transistor 4 diodi
 1 diodo zener 1 led
- B) Frequenza: 27 MHz
- C) Potenza input:
- D) Trasmissione:
 2 stadi con controllo a quarzi dell'oscillatore alta efficenza di modulazione

Caratteristiche tecniche

- E) Tolleranza di frequenza: ± 0005%
- F) Ricevitore: controllato a quarzi tipo supereterodina tipo con taratura RF, 3 FTS ANL AGC regolazione di voltaggio, squelch variabile audio
- G) Frequenza intermedia: 455 kHz
- H) Sensibilità del ricevitore:
 2 μV per 10 dB S/N

- I) Selettività: 30 dB a ±10 kHz
- L) Sensibilità dello squelch: 2-100 μV
- M) Comandi:
 ON-OFF volume, squelch regolabile pulsante parla-ascoltaselettore di canali
- N) Telaio isolato: sì
- O) Alimentazione: 8 batterie a stilo a 1.1/2V alimentazione esterna a 12V
- P) Antenna: a 13 sezioni lunghezza 1,50 mt

Microfono altoparlante

- Q) Dimensioni:
- Dinamico a 8 Ω 19 CM 6,50 CM 5 CM
- R) Peso: 600 gr. senza batterie
- S) Antenna: Presa per antenna esterna

gevolezza, l'EXPLORER rappresenta uno dei più comodi e versatili ricetrasmettitori atti all'uso hobbistico e non.

Nel frontale sono disposti i comandi: INTERRUTTORE, VOLUME, SQUELCH, COMMUTATORE DI CANALI e STRUMENTO DI CON-TROLLO BATTERIE. Quest'ultimo si rende estremamente importante nel controllo della carica, permettendo, data la segnalazione, di sostituire le batterie perché scariche o prima che si possano verificare fuoriuscite di acido con conseguente danneggiamento dell'apparato. Il circuito elettrico, anche se abbastanza classico, si contraddistingue nella sezione ricevente per una ottima selettività e per un'ottima sensibilità dello squelch.

Le dimensioni e il peso sono sufficientemente contenuti e ne permettono un uso prolungato senza eccessivo affaticamento.

In conclusione il CB LAFAYET-TE EXPLORER è senza dubbio un ricetrasmittente pratico e leggero che potrà essere di aiuto nel lavoro e di divertimento nei momenti liberi.

Cordialmente. _





GG CTE INTERNATION



PULSAR 27

MINI ANTENNA DA BASE POLARIZZAZIONE CIRCOLARE



CTE INTERNATIONAL

is B. Savardi, 7./7ona Ind. Mancasale) - Reggio F.

RADIATORE N/2

L'ANTENNA «J» IN BANDA CB

Tommaso Carnacina 14CKC

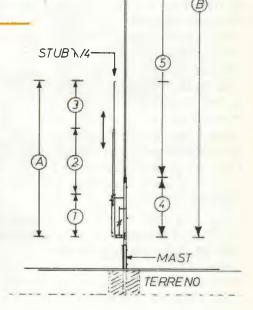
Un'antenna verticale diversa dalle usuali groundplanes. La totale assenza di radiali riduce
notevolmente le dimensioni di ingombro alla base;
lo sviluppo — ragguardevole — è in direzione
verticale. Un hardware robusto esclude la necessità
di controventi. La larghezza di banda e la risposta
ampia al variare della frequenza permettono una
notevole flessibilità di utilizzazione in tutta la banda
dei 27 MHz.

Generalità

Le antenne usate dagli OM e quelle usate dai CB ubbidiscono agli stessi principi teorici e presentano la stessa problematica sia costruttiva che funzionale. Questa antenna verticale è stata già descritta in versione OM. banda VHF... ora è la volta della versione in gamma 11 metri. Si tratta di un sistema radiante assai comune, ma di rara utilizzazione al di sotto dei 70 MHz. In gamma 11 metri le dimensioni sono notevoli; l'antenna infatti supera in lunghezza ogni altra ground plane, di almeno un quarto d'onda (circa 2.6 metri).

In sostanza si tratta di un dipolo verticale di lunghezza pari a mezz'onda, alimentato ad una estremità invece che al centro come normalmente si fa. Nella parte alta, quella pari a mezz'onda, la distribuzione delle correnti è del tutto usuale, massima al centro e minima agli estremi. Nella parte inferiore, quella pari ad un quarto d'onda, l'andamento

SPECIFICHE					
t (MHz) 27.000					
λ	1111 cm				
Øm	0.25				
F.V.	0.942				
λс	1046				
λ/2 c	523				
λ/4 c	261				



REG

	DATI								
Sez.	Ø	Mat.	L/cm	L. tot					
1	34	tubo zinc. 70							
2	25	tubo all.	110	261	Α				
3	20	tubo all.	80						
4	4 34 tubo zinc.		100						
5 25		tubo all.	404	784	В				
6	20	tubo all.	280						

figura 1 - Dati tecnici e schema generale antenna «J».



è tale da provocare un annullamento, almeno, teorico, delle correnti. In conclusione la parte effettivamente radiante è solo la parte superiore, cioè il dipolo. Nella parte inferiore l'antenna è a massa e quindi non ci sono problemi per la elettricità statica in caso di temporali.

In confronto a tutti gli altri tipi di antenne verticali, l'antenna «J» presenta il più basso angolo di irradiazione, circa 10°; questo valore significa buone possibilità di collegamenti DX e minori probabilità di QRM locale a causa dell'angolo buio di ricezione. La irradiazione è omnidirezionale senza angoli morti... la presenza tuttavia di ostacoli disposti verticalmente e di lunghezza simile a quella del radiatore, e per caso distanti frazioni di lunghezza d'onda, può notevolmente influenzare la direzione di irradiazione. In altre parole l'antenna si può comportare come una direttiva polarizzata verticalmente... ma non è lecito approfondire l'argomento!

Non esistono problemi di alimentazione in quanto esiste un dispositivo di adattamento di impedenza a gamma. I dati suggeriti si riferiscono al valore standard di 50Ω , ma si possono usare anche cavi di impedenza di-, versa. Una veloce panoramica dell'antenna nel suo insieme è riportata nella figura 1. A destra lo stile verticale di lunghezza complessiva pari a 3/4 λ (lunghezza d'onda) ed a sinistra lo stilo a quarto d'onda con funzione di stub di compensazione. Nella parte in basso la struttura portante ed il dispositivo di alimentazione ed adattamento a gamma. Nella parte inferiore, il supporto in tubo ancorato oppure semplicemente piantato nel terreno...

a seconda delle preferenze.

Nelle tabelle della figura 1 sono riportati i dati costruttivi e le specifiche dell'antenna. Per esigenze costruttive è stato adottato il sistema dei pali telescopici a sezione progressivamente decrescente secondo quanto suggerito alle lettere a + b ed ai numeri 1÷6. Anche se siamo in gamma HF non è corretto trascurare di introdurre il fattore di accorciamento del radiatore in base al rapporto tra la lunghezza d'onda ed il diametro medio del conduttore usato (Ø 25 mm). In linea di massima le misure non sono critiche, almeno non come si verifica per la versione nelle gamme più alte di utilizzazione.

Realizzazione pratica

Il materiale è di facile reperibilità ed il costo è contenuto, comunque inferiore a quello di antenne commerciali di pari prestazioni.

Materiale necessario alla realizzazione

- Tubo di alluminio \varnothing 20 e \varnothing 25 mm (Stub e radiatore)
- Tubo di alluminio Ø 8 mm (gamma)
- Scatola di plastica tipo TEKO, misura media (gamma)
- Tubo zincato da 1" (pollice), raccordo a T e gomito a 90° (hardware)
- Banda in alluminio da 25×2 mm (supporto gamma e distanziatore)
- Laminato in plexiglass spessore 5 mm (distanziatore)
- Tubo di ottone \varnothing 35 mm (clamps)
- Viteria di ottone oppure inox,
 M3, M6, M4 (fissaggi vari)

Preparazione struttura portante (hardware)

Questa è la parte più difficoltosa per l'autocostruttore ed è indispensabile ricorrere ad un idraulico. Si tratta di tagliare due spezzoni di tubo zincato da 1" alle lunghezze indicate (100 e 70 cm) ed uno spezzoncino di raccordo fra il gomito ed il T di supporto. È bene che il tutto sia smontabile quindi è necessario filettare le estremità e tenerle in posizione con la solita stoppa e pasta al silicone. Il dettaglio è suggerito nella figura 2/A in basso. Le misure sono indicate nelle figure 2/B e non sono critiche; indispensabile invece la perfetta linearità fra il gomito ed il T in quanto i due tubi ad essi collegati devono essere paralleli. Per il fissaggio alla base è indispensabile un altro spezzone di tubo di almeno 100 cm oppure 50 cm se si intende disporre l'antenna molto vicino a terra.

Preparazione del distanziatore

Il radiatore e lo stub a quarto d'onda devono correre paralleli, ma non avere alcun contatto elettrico. Per dare rigidezza all'insieme si deve preparare un distanziatore come indicato nella figura 2/D. Se si decide per la posizione fra i due tubi zincati, il diametro delle fascette è lo stesso, in caso contrario, per posizioni più elevate, fare riferimento al diametro del tubo interessato. Non è escluso che per zone particolarmente ventose, sia necessario realizzare almeno altri due distanziatori a livello dei tubi di alluminio. Si può usare il tubo zincato come maschera di



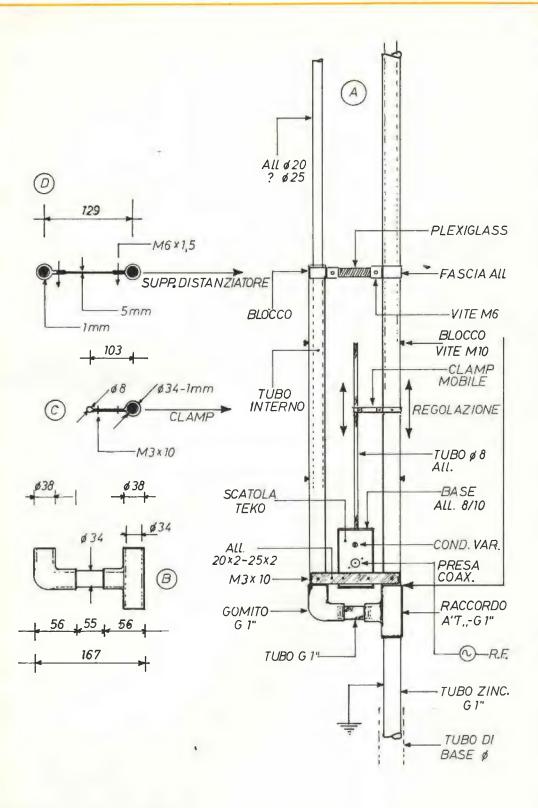


figura 2 - Dettagli meccanici antenna «J».

piegatura per preparare in morsa la fascia a collare. Anche in questo caso le misure non sono critiche... fa fede la distanza tra la curva a 90° ed il raccordo a T.

Le due fascette devono mantenere due alette di circa due cm per le viti di fissaggio alla barretta di plastica (plexiglass). Quest'ultima deve essere tagliata alla misura opportuna tale da assicurare un facile fissaggio. Il blocco in posizione definitiva si ottiene con viti passanti e dadi M6, possibilmente inox. Suggerisco di fare i fori delle fascette leggermente ovali in modo da avere un certo margine di gioco nella distanza tra i due tubi zincati che ripeto devono essere paralleli.

N.B. con la struttura portante ed il distanziatore è terminata la prima parte dell'antenna.

Non resta che pensare al fissaggio dell'insieme al terreno. Qui ognuno deve regolarsi secondo le proprie esigenze. Nella versione descritta, l'antenna è stata assemblata su un mast da 2" infilato nel terreno e ancorato ad un muretto di contenimento terra mediante viti a pressione. Sia nel mast come del resto nella struttura portante sono stati saldati dadi M8 per il blocco secondo il sistema dei pali TV.

Preparazione del radiatore e dello stub

Queste parti sono ricavate da tubo di alluminio calibrato da Ø 25 e 20 mm rispettivamente, a loro volta infilate e bloccate nella struttura portante.

La differenziazione dei diametri ha sia lo scopo di rendere più leggero il tutto sia di permettere una certa regolazione nella lunghezza complessiva (taratura

a valori di risonanza richiesta). Per il taglio è bene servirsi di tagliatubi del tipo da idraulico per fare un lavoro pulito... Per le misure fare riferimento alla tabella della figura 1, ma ricordarsi tassativamente di aumentarle almeno di un 20% in quanto una parte è telescopica. Aumenti maggiori danno più robustezza ma aumentano il peso. Le misure indicate sono riferite alla frequenza centrobanda (27,000 MHz). Il calcolo è semplice:

 λ (lambda) = 300/f (MHz) = metri... lunghezza d'onda.

Dividendo per due ed ancora per due si trova la mezz'onda ed il quarto d'onda. I valori trovati devono essere accorciati moltiplicandoli per un fattore correttivo (0,942). I risultati dei calcoli sono esposti nella seconda tabella della figura 1.

Preparazione delle clamps

Le sezioni telescopiche Ø 5 e Ø 20 mm sono mantenute in posizione mediante il sistema delle clamps. Si tratta di fascette ricavate da tubolare di ottone Ø 35 mm e sagomate a forma ovale. Una vite è inserita attraverso e mantenuta in tensione da un dado tra il tubo e la fascetta stessa. I dettagli costruttivi soriportati nella 4/A/B/C/D. Lo schema di assemblaggio è indicato nella figura 4/E in basso. Si vedono i due tubi telescopici e la clamp inserita in quello di diametro maggiore (Ø) 25 mm). La vite da usare non è critica, però è bene che sia inox. Non è necessario stringere molto in quanto il bloccaggio è immediato. Se si stringe troppo si rischia di forare anche il tubo di diametro inferiore (Ø 20 mm). Anche in questo caso le misure non sono critiche, ma almeno per esigenze di carattere estetico è bene che la clamp non sia troppo grande e la vite troppo lunga. Il tutto è ovviamente smontabile per eventuale sostituzione.

Preparazione del dispositivo di alimentazione ed adattamento

L'alimentazione è effettuata sul radiatore tramite un dispositivo a gamma. Si tratta di trovare sullo stilo il punto di impedenza che più si avvicina a quello del cavo usato. Una barretta (tubo di alluminio Ø 8 mm), un contatto mobile ed un condensatore variabile in serie costituiscono il dispositivo. La presa coassiale del tipo SO 239 è il punto di alimentazione per cavi tipo RG8/U oppure RG58/U e simili.

Oltre al materiale prima detto è necessario disporre di un condensatore variabile tipo Johnson ceramico da circa 80 pF e di una sezione di barra di ottone filettata M6 (vedi figura 3/D/E).

Il dispositivo è assemblato in una scatola tipo TEKO misura 50×72×110 mm. Poiché la piastra in dotazione è dura da forare suggerisco di sostituirla con lamierino di alluminio da 8/10 più malleabile. Tracciare e praticare i fori come da piano in figura 3/A. Il foro da Ø 16 mm è per la presa coassiale, quello da Ø 10 è per il perno del variabile e quelli da Ø 3 mm sono per il fissaggio del variabile stesso.

Fare attenzione alla precisione dei fori per lo statore del condensatore variabile e controllare con un calibro.



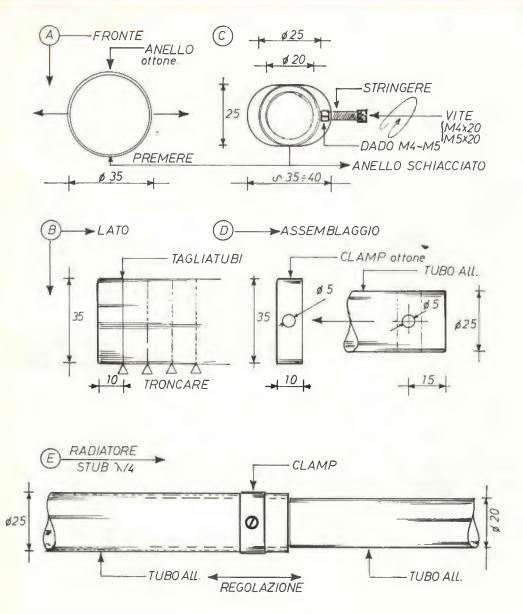


figura 3 - Dettagli adattatore a gamma.

Data la relativa profondità della scatola di plastica può essere necessario accorciare il variabile segando alcune lamine... Non esistono problemi in quanto la diminuita capacità si compensa con un aumento di induttanza (lunghezza della barra del gamma). Il variabile si fissa con le vi-

ti in dotazione oppure, in caso di mancanza delle stesse, con viti M3×10 previa maschiatura dei fori preesistenti da 1/8". Lo schema di assemblaggio è indicato nella figura 3/D. Il variabile suggerito porta un foro da circa 3 mm nella parte superiore; questo foro è stato sfruttato per fis-

sare la barretta di ottone M6 previa foratura a 3 mm ad una estremità (vedi figura 3/D a destra). La vite si infila dalla parte anteriore ed il dado eventuale di blocco dalla parte posteriore (lamelle). Non dimenticare di inserire una paglietta di contatto da saldare ad uno dei due sostegni



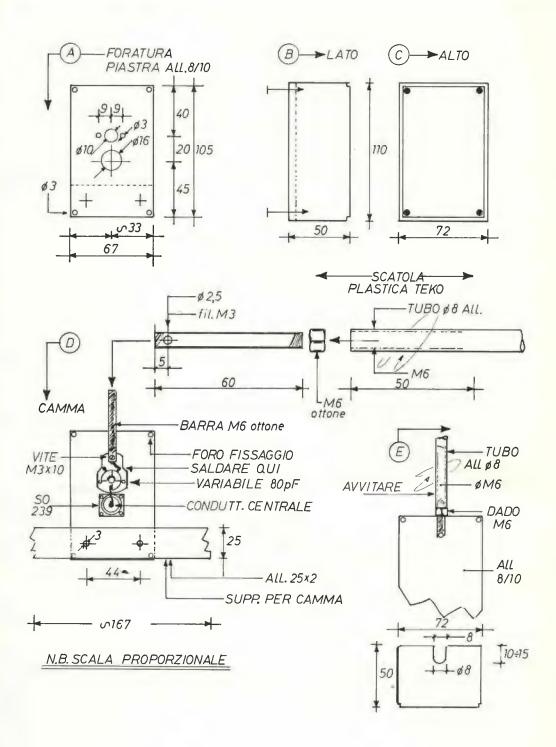


figura 4 - Dettagli meccanici stub e clamps.



dello statore (parte fissa) del variabile. Nella parte in basso il contatto centrale del variabile va saldato con un pezzo di filo al conduttore centrale della presa coassiale. Come si vede in figura la presa è inserita nella parte più in basso con una coppia di viti. È indispensabile pulire bene con carta abrasiva per assicurare una buona massa. Il dispositivo a gamma è terminato e va inserito nella parte in plastica della scatola (vedi figura 3/B/C/E). Prendere le misure e praticare uno scasso in uno dei lati minori.

Il contatto mobile del dispositivo a gamma

Il piccolo stub di regolazione è ricavato da tubo di alluminio 8 mm filettato internamente ad una estremità per la lunghezza fuoriuscente della barra di ottone M6. Successivamente si avvita un dado M6 e quindi il tubo Ø 8 mm. In conclusione si ottiene un sistema di dado e controdado. Il tutto è completamente smontabile e sostituibile in caso di rottura. Lo stub è collegato elettricamente al radiatore verticale mediante due piccole clamps simili a quelle usate per il distanziatore. I dettagli e le misure sono indicate nella figura 1/C. In questo caso è sufficiente una fascia di 10 mm di larghezza. Gli anelli sono di diametro differente, Ø 8 mm e Ø 34 mm. Poiché è difficile prenderci con le misure, suggerisco di preparare il tutto in tre pezzi, cioè le due fasce e la barra centrale, tutte in lamierino. Una coppia di viti inox M3×10 assicura l'assemblaggio in posizione definitiva. Il tutto è smontabile per eventuale sostituzione.

N.B. Pulire bene il tubo di presunto contatto della barra di corto circuito mobile, prima della fase di taratura e regolazione!

Sistema di fissaggio della scatola del gamma

Poiché l'antenna comincia dal raccordo a T bisogna fissare la scatola in questa posizione. Si usa una striscia di laminato di alluminio spessa 2 mm e larga circa 25 mm. La lunghezza è tale da superare la mezzeria dei due tubi da 1" di base. I dettagli sono riportati nella figura 1/A e figura 3/D. Una coppia di viti M3 e dado fissa la striscia alla piastra di alluminio. Un'altra coppia di viti M3 fissa il tutto ai tubi di base. In questo caso però i due fori devono essere da Ø 2,5 mm e filettati M3. Il tutto è smontabile.

Schema generale di assemblaggio dell'antenna

Si parte del presupposto che tutte le parti siano state preparate come da descrizioni precedenti.

- Fissare il supporto di base (mast)
- Inserire la struttura portante completa di distanziatore
- Portare a misura le sezioni telescopiche ed inserirle nella struttura portante. Bloccare in posizione con i dadi e le viti saldate sui tubi \varnothing 1"
- Fissare la staffa di supporto del gamma
- Inserire il contatto mobile
 N.B. Il tutto si deve presentare
 come in figura 2/A.

Taratura

Almeno inizialmente rispettare le misure indicate nello schema generale.

Predisporre il contatto del gamma a circa 30 cm dalla base della scatola.

Ruotare il condensatore variabile a circa 1/3.

Collegare il cavo di alimentazione tagliato preferibilmente ad una lunghezza pari a multipli interi di mezz'onda elettrica (moltiplicare per il fattore di velocità di 0,65 per cavo tipo RG8 oppure RG58/U). Eccitare il sistema radiante con la minima potenza possibile, ma sufficiente a far deviare l'indice del misuratore di ROS a fondo scala. Osservare il valore del ROS e spostare la barretta di cortocircuito mobile per il minimo in posizione misura potenza riflessa. Affinare la posizione di minimo ruotando il condensatore variabile.

Ricordo che si tratta di un circuito risonante L/C serie e quindi la capacità e la induttanza (lunghezza del tubo di alluminio oppure posizione del contatto mobile) sono in stretta relazione. Al variare della lunghezza del radiatore varia anche il valore della impedenza di ingresso e quindi anche le condizioni di adattamento (capacità di induttanza). Le misure sono state fatte con normali eccitatori da 3,5 W in AM ed FM e strumentazione tipo DAIWA per HF.

Conclusione

L'antenna nel suo insieme si è dimostrata estremamente flessibile, sia in adattamento che larghezza di banda. È facile spostare la risonanza verso valori più alti di frequenza (accorciare) oppure valori più bassi di frequenza (allungare). Piuttosto che agire a caso è bene calcolare matematicamente le diverse lun-



ghezze per le diverse frequenze con la solita formula ricordandosi di introdurre il fattore di accorciamento. Riportare quindi le misure sul radiatore e sullo stub e procedere nuovamente all'adattamento di impedenza e misura del ROS. Non è male fare delle tacche di taratura come riferimento.

La banda dei 27 MHz è assai vicina a quella dei 28 MHz, quindi l'antenna è stata anche provata nella versione per «OM». I radioamatori eventualmente interessati ci possono provare. Per quanto mi riguarda sono state fatte prove in questo senso con QSO in CW a livello europeo ed asiatico con potenze da QRP (10

watt out). La parte meccanica è stata realizzata dal sig. Mauro Cavedagna - via Rondinelli, 6 - Argenta (FE), CB animato da un notevole spirito di sperimentazione; a lui quindi le eventuali richieste in quanto effettivo utente dell'antenna «J», in banda 11 metri.

continua il «CONCORSO-UMORISTICO» FLASH

Si dice che una Rivista «seria» non dovrebbe presentare fra le sue pagine, vignette q battute spiritose, forse è giusto e, FLASH è una rivista seria per Lettori seri.

Ma la vita è anche «sorridere sulle cose serie»

Ecco perché è nata l'idea di questo «CONCORSO-UM'ORISTICO-FLASH».

Vi presentiamo una vignetta del valente nostro LUCIANO ROTTA, e ne seguiranno altre, ma senza la debita battuta.

A Voi l'ispirazione! Fra tutti coloro che vorranno partecipare verrà estratta la «più spiritosa e geniale» e a insindacabile giudizio della Redazione verrà pubblicata e premiata con un dono offerto dalle seguenti Ditte nostre inserzioniste,

- LEMM - ERMEI - RONDINELLI - C.T.E. international - HOEPLI - SIGMA -

ATTENZIONE: Le risposte dovranno pervenire alla **Redazione di Elettronica FLASH - Via Fattori 3 40133 BOLOGNA - entro e non oltre il 28 del corrente mese** (farà fede il timbro postale).

A presto e... «spremete la Vostra materia grigia»

Disegno di Luciano ROTTA

Disegno di Luciano ROTTA

Disegno di Luciano ROTTA

Disegno di Luciano ROTTA

... che battuta ti ispira questa vignetta??



«Hei, tu! È inutile buttare carbone ya: Tanto questo qui non capire niente di computer.»

Con questa «battuta» il signor Lorenzo COPPERO - via Anguille, 49 18013 DIANA MARINA - IM

ha vinto una cuffia stero CTE

SQUELCH CODIFICATORE DI NOTA

Livio Iurissevich

Semplice circuito a due integrati per sbloccare lo squelch mediante un segnale a frequenza prefissata, applicabile a qualsiasi ricetrasmettitore.

Il presente circuito si presta bene nel caso abbiate la necessità di personalizzare il vostro ricetrasmettitore e nel qual caso risulti necessario tenere acceso il ricevitore e silenziato tutto il periodo in cui non giunga un segnale, per esempio 1650 Hz; a questo punto l'uscita si manterrà alta o bassa a seconda di dove preleverete l'uscita del 7473 per tutto il tempo che il corrispondente vi terrà occupato.

Data la semplicità e i pochi componenti usati per questo cir-

cuito, mi sembra superfluo dover indicare ogni sua funzione; nonostante ciò ho creduto opportuno dover includere il disegno di figura 2 per meglio far comprendere il suo funziona-

Il 567 come molti sapranno è un tone decoder ottimo per l'applicazione in questo caso, e una sua funzione importante è quella di stabilire e paragonare la frequenza applicata in ingresso al pin 3 con quella dell'oscillatore suo interno regolabile tramite il trimmer da 10 k Ω non appena viene agganciato, avremo in uscita sul pin 8 uno stato zero per tutta la durata del segnale di nota a 1650, per esempio.

Per mantenere acceso il ricevitore tutto il tempo necessario ci penserà il 7473.

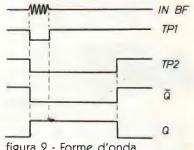
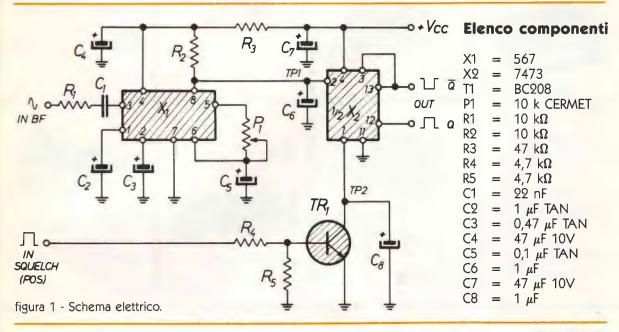


figura 2 - Forme d'onda.

Una precisazione: è necessario stabilizzare l'alimentazione con un 78L05, sufficiente all'uopo.

Il circuito è stato progettato per uno squelch positivo per ON; diversamente sarà necessario aggiungere un transistor PNP in ingresso.

Non ci sono da fare delle precisazioni in quanto l'uso del circuito sarà dato in base alle vostre esigenze.







APPARATI





INTEK 340S 34 canali AM; potenza 5 W; frequenza 26.875-27.265 MHz; alimentazione 12 V.

INTEK 500S

34 + 34 canali AM-FM; potenza 5 W; Mic Gain; RF Gain; controllo toni nuovo microfono dinamico.



INTEK 680

34 + 34 canali AM-FM; potenza 2 W. controllo frequenza PLL a quarzo; frequenza 26.875-27.265 MHz.



LAFAYETTE LMS120

120 canali (-40 + 40 + 80); frequenza 26.515-27.855 MHz; AM-FM-SSB-CW; potenza 4,5 W (12 W SSB).

LAFAYETTE 2400 240 canali AM-FM-SSB-CW; frequenza 26.515-27.855 MHz;





IRRADIO M700

Ricetrasmettitore CB multimode.

ALAN 61 23 canali AM; potenza 3,5 W; frequenza 26.965-27.255 MHz;

alimentazione 12,6 V; portabatterie in dotazione.



POLMAR CB 309

34 canali AM SSB per uso CB, nautico, medico, commerciale, soccorso stradale ecc.; potenza 0,5 W AM (0,8 SSB).





POLMAR CB 34AF

34 canali AM-FM; potenza 2 W; frequenza 26.875-276.265 MHz; circuito a PLL; alimentazione 13,8 V.







MARC NR 82 F1

Ricevitore portatile con possibilità d'ascolto dalle onde lunghe sino alle UHF in 12 bande.



ALAN 69

34 canali AM-FM; potenza 4,5 W; frequenza 26.875-27.265 MHz; alimentazione 12,6 V.

ALAN 68S

34 canali AM-FM; potenza 4,5 W; frequenza 26.875-27.265 MHz; alimentazione 13,8 V.

ALAN 34S

34 canali AM-FM; potenza 4,5 W; frequenza 26.875-27.265 MHz; alimentazione 13,8 V.

ALAN 67 34 canali AM-FM; potenza 4,5 W; frequenza 26.875-27.265 MHz; alimentazione 12,6 V.



INTEK PRESTIGE 85

240 canali AM-FM-USB-LSB-CW: frequenza 26.025-28.305 MHz; potenza 4,5 W (10 W in SSB).

COLT EXCALIBUR 2002

200 canali per banda -AM - FM - USB - LSB; frequenza 26.515-27.885 MHz.



POLMAR TENNESSEE

34 canali AM-FM-SSB; potenza 3,5 W; controllo a PLL; alimentazione 13,8 V.

VI-EL VIRGILIANA ELETTRONICA s.n.c. - Viale Gorizia 16/20 - Casella post. 34 - 46100 MANTOVA - Tel. 0376/368923

SPEDIZIONE: in contrassegno + spese postali / La VI-EL è presente a tutte le mostre radiantistiche



Patrocinio:

AMMINISTRAZIONE COMUNALE
ASSOCIAZIONE PRO-LOCO

12° MERCATINO

del Radioamatore

organizzato dall'Associazione Radiogmatori Italiani Sezione di Castellana Grotte

Castellana Grotte (Ba) 19-20 aprile 1986

Mercato Coperto - via Leuzzi



Recapiti: Segreteria Pro Loco, piazza Garibaldi (tel. 080-735191) Sezione ARI, P.B. 87 - 70013 CASTELLANA GROTTE (Bari)

II «MERCATINO» è soprattutto un momento di incontro tra vecchi e nuovi amici nel posto più caratteristico della Puglia.

Ad ogni visitatore verrà distribuito il biglietto d'ingresso gratuito alle «grotte», la cui fama e bellezza trascende i confini della nostra terra.



Caratteristiche tecniche generali

Numero dei canali: 34 (art. 334 Codice P.T. punti 1-2-3-4-7-8) • Frequenze: da 26,875 MHz a 27,265 MHz • Controllo di frequenza: circuito P.L.L. a quarzo • Tensione di alimentazione: 13.8 VDC • Dimensioni: mm 225x150x50 • Peso: kg. 1.6 • Comandi e strumenti: volume, squelch, PA, commutatore di canale, commutatore AM/FM, indicatore di gitale di canale, strumento S/RF meter, LED indicatore di trasmissione, presa per microfono, antenna, alimentazione, altoparlante esterno, circuito di PA (Public Alert).



Ricevitore

Tipo di circuito: Supereterodina a doppia conversione con stadio RF e filtro ceramico a 455 KHz • Sensibilità: 0.5 μ V per uscita BF di 0.5 W • Rapporto segnale/rumore: 0.5 μ V per 10 dB S/N • Selettività: migliore di 70 dB a + 10 KHz • Controllo di guadagno AGC: automatico per variazione nell'uscita audio inferioria 12 dB e da 10 μ V a 0.4 • Risposta di frequenza BF: da 300 a 3.000 Hz • Frequenza intermedia: 10.7 MHz • 455 KHz • Controllo di guadagno ricevitore: 30 dB • Potenza di uscita audio: massimo 3.5 W su 8 ohm.

Trasmettitore

Potenza RF di uscita: 5 watt RF AM-FM • Tipo di modulazione: AM-FM • Risposta in frequenza: 0.5/3.0 KHz + dB • Strumento di controllo: RF meter indica la potenza relativa in uscita • Indicatore di trasmissione: a mezzo di un LED rosso.

ASSISTENZA TECNICA:

S.A.T. - v. Washington, 1 - Milano - tel. 432704 Centri autorizzati: A.R.T.E. - v. Mazzini, 53 - Firenze tel. 243251 e presso tutti i rivenditori Marcucci S.p.A.

Nuovo Polmar Washington alla conquista del DX



marcucci so Scienza ed esperienza in elettronica

Via F.IIi Bronzetti, 37 Milano Tel. 7386051



Con questa offerta oltre a preparare la vostra stazione alle nuove normative la CTE ti regala l'antenna ADR3 se acquisti entro il 30 aprile 1986

